

Cuprins

Prefață	11
I Analiză matematică în complex	13
1 Operații cu numere complexe. Topologia corpului numerelor complexe	15
1 Reprezentarea numerelor complexe	15
2 Topologia corpului numerelor complexe	18
3 Șiruri și serii de numere complexe	19
4 Puterea complexă a numărului e	21
5 Radicalul (rădăcina) de ordin n în complex	22
6 Logaritmul unui număr complex	24
7 Puterea complexă a unui număr complex nenul	25
8 Probleme	25
2 Funcții olomorfe	27
1 Noțiunea de funcție complexă. Limită. Continuitate	27
2 Funcții monogene. Condițiile Cauchy-Riemann	29
3 Funcții olomorfe	33
4 Diferențiala unei funcții complexe	37
5 Interpretarea geometrică a derivatei unei funcții complexe. Transformări conforme	38
6 Funcții întregi	40
7 Funcții raționale. Funcții omografice (circulare)	43
8 Aplicații multivoce	44
9 Probleme	47
3 Integrala în complex	55

1	Integrala unei funcții complexe de o variabilă reală	55
2	Integrala curbilinie a unei funcții complexe de variabilă complexă	56
3	Teorema lui Cauchy. Formula lui Cauchy	58
4	Probleme	62
4	Serii Taylor. Serii Laurent	65
1	Serii Taylor	65
2	Serii Laurent	69
3	Probleme	76
5	Teorema reziduurilor. Aplicații	79
1	Singularități ale unei funcții complexe	79
2	Reziduuri. Calculul reziduurilor	82
3	Teorema reziduurilor	88
4	Integrale de tipul $\int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) dx$, $a \in \mathbb{R}$ unde $q(\sin x, \cos x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$	93
5	Integrale de tipul $\int_{-\infty}^{\infty} R(x) dx$, unde $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$, $q(x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$ și $\text{grad} q - \text{grad} p \geq 2$	96
6	Integrale de tipul $\int_{-\infty}^{\infty} R(x) e^{j\lambda x} dx$, unde $\lambda \in \mathbb{R}^*$, $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$, $\text{grad} q > \text{grad} p$ și $q(x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$ sau q are în \mathbb{R} numai rădăcini simple	99
7	Integrale de tipul $\int_0^{\infty} x^\alpha R(x) dx$, unde $\alpha \in (-1, \infty) \setminus \mathbb{Z}$; $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$, $1 + \alpha + \text{grad} p < \text{grad} q$	102
8	Probleme	107
II	Transformări integrale și discrete	113
1	Noțiuni de teoria semnalelor	115
1	Spații de funcții și spații de șiruri fundamentale	115
2	Noțiunea de semnal. Exemple	120
3	Sisteme liniare. Filtre	127
4	Analiza și sinteza semnalelor continue periodice	129
5	Formula integrală a lui Fourier (FIF)	131
6	Probleme	133

2	Transformarea Fourier integrală	135
1	Noțiuni și definiții fundamentale	135
2	Proprietăți ale transformării Fourier integrale	139
3	Transformarea Fourier integrală inversă	145
4	Transformata Fourier a produsului de convoluție	151
5	Teorema eșantionării	154
6	Complemente privind transformata Fourier	157
7	Transformata Fourier multidimensională	158
8	Probleme	161
3	Transformarea Fourier discretă	171
1	Preliminarii	171
2	Definiția transformatei Fourier discrete	172
3	Forma matriceală a TFD	175
4	Proprietăți ale transformării Fourier discrete	178
5	Transformata Fourier discretă a produsului de convoluție	180
6	Transformata Fourier rapidă (Fast Fourier Transform)	183
7	Transformata Fourier discretă bidimensională (TFD2D)	192
8	Probleme	196
4	Transformarea Laplace	201
1	Preliminarii	201
2	Clasa funcțiilor "original"	202
3	Definiția transformatei Laplace și proprietățile standard ale transformării Laplace	204
4	Inversarea transformării Laplace	217
5	Proprietăți ale transformării Laplace inversă	218
6	Calculul transformatei Laplace inverse	220
7	Aplicații ale transformării Laplace	223
8	Probleme	229
5	Transformarea z	237
1	Definiția transformatei z	237
2	Proprietăți ale transformării z	240
3	Transformata z inversă	243
4	Dicționar de transformate z	248
5	Aplicații ale transformării z	249
6	Probleme	254
6	Noțiuni de teoria distribuțiilor.	

Transformatele Fourier și Laplace ale distribuțiilor	261
1 Introducere	261
2 Spații de funcții test (spații fundamentale)	262
3 Definiția noțiunii de distribuție	263
4 Exemple reprezentative de distribuții	264
5 Operații cu distribuții	267
6 Produsul de convoluție a două distribuții	275
7 Transformarea Fourier a distribuțiilor	276
8 Transformata Laplace a distribuțiilor	279
9 Probleme	282
7 Complemente privind transformările integrale și discrete.	
 Analiza wavelet	287
1 Transformata Fourier a unui semnal discret	287
2 Aplicații ale transformărilor integrale și discrete în teoria probabilităților	289
3 Transformarea Hilbert integrală	295
4 Relații de transformare Hilbert. Transformarea Hilbert discretă	296
5 Transformarea Mellin	300
6 Transformata Radon bidimensională (2D)	301
7 Transformarea Gabor (Transformarea Fourier cu fereastră glisantă)	301
8 Analiza wavelet	303
9 Probleme	308
Bibliografie	313
Index	317

Contents

I. Mathematical Analysis in Complex Case	
(Complex Functions)	13
1. The field of complex numbers. Extended Complex Plane. Topology of \mathbb{C} . Problems.	15
2. Holomorphic Functions. Cauchy-Riemann Conditions. Problems.	27
3. The integral of a complex function. Theorem of Cauchy-Goursat. Cauchy's Formula. Problems.	55
4. Power Series. Taylor Series. Laurent Series. Problems.	65
5. Singularities of a complex functions. The notion of residue. Theorem of Residues (Cauchy). Applications to Calculus of some Improper or trigonometric integrals. Problems.	79
II. Integral (Continuous-Time) and Discrete-Time Transformations	113
1. Standard Function Spaces and Sequence Spaces. Signals. Energy of a signal. Linear Systems. Filters. Fourier Analysis of the periodical Continuous-Time Signals. Integral Formula of Fourier. Problems.	115
2. Continuous Time (Integral) Fourier Transformation. Fourier Transform of the continuous-time signals in $L^1(\mathbb{R})$. Sine and Cosine Integral Fourier Transforms. Spectrum, Amplitude Spectrum and Phase. Standard Properties of Fourier Transformation. Time and Frequency Convolution Theorems. Parseval's Formula. Sampling Theorem (WKS Theorem). Correlation Function. Cross Power Spectrum. Multidimensional Fourier Transform. Problems.	135
3. Discrete Fourier Transformation (DFT). Matriceal Form of DFT and IDFT. Basic Properties of DFT. Time and Frequency Convolution Theorems. Parseval's Formula. Fast Fourier Transform (FFT). Algorithms of the Decimation in Time and Frequency Radix 2FFT (DITFFT and DIFFFT). Discrete Cosine and Discrete Sine	

Transforms (DCT and DST). Problems.	171
4. Laplace Transformation. Laplace Transform of the original functions. Basic Properties of Laplace Transformation. Laplace Transform of the convolution. Duhamel's Formula. Inverse of Laplace Transformation. Applications of Laplace Transformation. Problems.	201
5. z-Transformation. Definition of z -Transform of the discrete signals (S_d, S_d^+) . Basic Properties. Inverse of z -Transform. Applications of z -Transformation: Difference Equations, Discrete Time Linear Systems, Digital Filters. Problems.	237
6. Distributions. Standard Distributions. Main Operations with distributions. Fourier Transformation of the Distributions. Laplace Transform of the distributions. Problems.	261
7. Complements regarding Continuous and Discrete-Time Transformations. Wavelet Analysis. Fourier Transform of a discrete signal. Hilbert and Mellin Integral Transformations. Discrete Hilbert Transformation. Applications to Probability Theory. Gabor Transformation. Wavelet Analysis. Problems.	287
References	313
Index	317

Prefață

Lucrarea prezintă noțiunile de bază din două domenii matematice fundamentale, cu numeroase și consistente aplicații în practica inginerescă și tehnologică: funcțiile complexe (analiza matematică în complex) și transformările integrale și discrete.

Teoria funcțiilor de o variabilă complexă, în pofida aspectului său abstract, are aplicații substanțiale în hidrodinamică, teoria profilurilor aerodinamice, teoria circuitelor și rețelelor electrice, teoria cuantică a difuziei, studiul câmpului electromagnetic ș.a. În plus, teoremele și metodele reziduurilor reprezintă elemente esențiale în studiul transformărilor integrale și discrete.

Transformările integrale și discrete au devenit, în ultimele decenii, o componentă de bază în formarea specialiștilor IT. Sub impulsul tehnicii de calcul, mereu mai performante, aplicațiile acestor transformări au primit tot mai multă substanță, iar ramurile beneficiare au devenit tot mai numeroase și, uneori, surprinzătoare: procesarea imaginilor, recunoașterea formelor, tomografia, recunoașterea vocii (analiza semnalului vocal), analiza semnalelor seismice, radar sau geofizice, electromagnetismul.

Lucrarea se adresează, în primul rând, studenților de la specializările Automatică, Calculatoare, Electronică, Telecomunicații și Ingineria Electrică din cadrul universităților cu profil tehnic, dar poate fi utilă, în egală măsură, masteranzilor, doctoranzilor, cercetătorilor și tuturor celor interesați de domeniul vast, exploziv, cu frontiera în plină expansiune, al transformărilor integrale și discrete.

Autorul a urmărit să îmbine expunerea matematică riguroasă cu spiritul ingineresc, practic și intuitiv; în acest scop, s-a renunțat la demonstrația unor teoreme care solicitau un aparat matematic laborios sau sofisticat, în schimbul unor exemple sau aplicații directe. De altfel, fiecare capitol se încheie cu o consistentă secțiune de probleme și aplicații, urmate de soluții, indicații sau răspunsuri.

Autorul

Partea I

**Analiză matematică
în complex**

Capitolul 1

Operații cu numere complexe. Topologia corpului numerelor complexe

1 Reprezentarea numerelor complexe

Să considerăm corpul comutativ $(\mathbb{R}^2, +, \cdot)$, cu operațiile de "adunare" și "înmulțire" definite prin $(a, b) + (c, d) = (a + c, b + d)$, respectiv $(a, b) \cdot (c, d) = (ac - bd, ad + bc)$, $\forall (a, b) \in \mathbb{R}^2, \forall (c, d) \in \mathbb{R}^2$. Mulțimea $\mathbb{R} \times \{0\} = \{(a, 0) : a \in \mathbb{R}\}$ este un subcorp al corpului $(\mathbb{R}^2, +, \cdot)$, izomorf cu corpul $(\mathbb{R}, +, \cdot)$ al numerelor reale, de aceea utilizăm identificarea $a = (a, 0)$, $\forall a \in \mathbb{R}$. Punând $j = (0, 1)$ și observând că $j^2 = (-1, 0) = -1$, elementul $z = (x, y) \in \mathbb{R}^2$ se scrie sub forma:

$$z = (x, y) = (x, 0) + (0, y) = (x, 0) + (0, 1) \cdot (y, 0) = x + jy$$

Introducem notația

$$\mathbb{C} = \{z = x + jy : x \in \mathbb{R}, y \in \mathbb{R}, j^2 = -1\}$$

Corpul comutativ $(\mathbb{C}, +, \cdot)$, unde

$$z_1 + z_2 = (x_1 + x_2) + j(y_1 + y_2); \quad z_1 z_2 = (x_1 y_1 - x_2 y_2) + j(x_1 y_2 + x_2 y_1),$$

$$z_1 = x_1 + jy_1 \in \mathbb{C}, \quad z_2 = x_2 + jy_2 \in \mathbb{C},$$

se numește *corpul numerelor complexe*.

1.1. Reprezentarea algebrică a numerelor complexe

• Scrierea $z = x + jy$ se numește *reprezentarea algebrică* sau *forma algebrică* a numărului complex z .

• Fie $z = x + jy \in \mathbb{C}$. Numărul real x se numește *partea reală* a numărului complex z , iar numărul real y se numește *partea imaginară* a lui z ; utilizăm notația $x = \operatorname{Re} z$; $y = \operatorname{Im} z$.

• Fie $z = x + jy \in \mathbb{C}$. Numărul complex $\bar{z} = x - jy$ se numește *conjugatul* numărului complex z .

• Fie $z = x + jy \in \mathbb{C}$. Numărul real pozitiv $|z| = \sqrt{x^2 + y^2}$ se numește *modulul* numărului complex z .

1.2. Reprezentarea trigonometrică a numerelor complexe

(i) Planul complex

Să considerăm un sistem cartezian rectangular de coordonate Oxy în planul euclidian bidimensional.

• Fiind dat numărul complex $z = a + jb$, punctul $M(a, b)$ din planul Oxy se numește *imaginea geometrică* a lui z .

• Fiind dat punctul $M(a, b)$ din planul Oxy , numărul complex $z = a + jb$ se numește *afixul* punctului M .

• Se stabilește astfel o corespondență biunivocă între mulțimea \mathbb{C} a numerelor complexe și planul euclidian Oxy . În acest context, planul Oxy se numește *planul complex*, axa Ox este *axa reală*, iar axa Oy este *axa imaginară*.

• Fie $z = a + jb \in \mathbb{C}$ și $M(x, y)$ imaginea sa geometrică. Vectorul $\vec{r} = \overrightarrow{OM}$ se numește *imaginea vectorială* a lui z . Au loc egalitățile

$$|z| = OM = |\vec{r}| = \sqrt{a^2 + b^2}.$$

(ii) Noțiunea de argument al unui număr complex

Fie $z = a + jb$ un număr complex nenul dat și $M(x, y)$ imaginea sa geometrică.

• Unghiul $t \in [0, 2\pi)$ dintre versorul $\overrightarrow{OA} = \vec{i}$ al axei Ox și vectorul $\vec{r} = \overrightarrow{OM}$ se numește *argument redus* al lui z și se notează $t = \arg z$ (Fig.1).

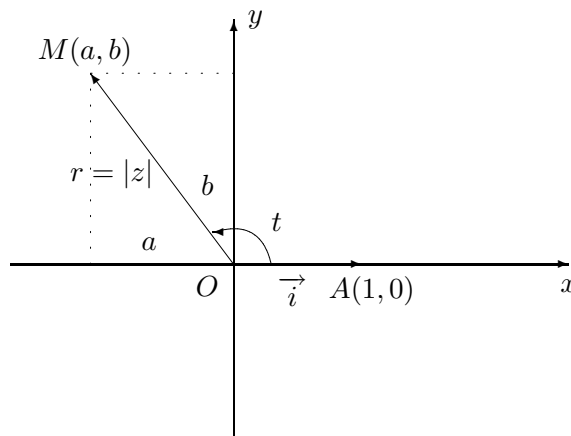


Fig.1.

• Mulțimea $\text{Arg } z = \{\arg z + 2k\pi : k \in \mathbb{Z}\} = \arg z + 2\pi\mathbb{Z}$ se numește *mulțimea argumentelor* numărului complex z .

• Numărul $\arg z$ se numește *determinarea principală* a argumentului iar $\text{Arg } z$ se numește *determinarea generală* a argumentului lui z . Uneori determinarea principală se ia în intervalul $(-\pi, \pi]$.

Observație. Argumentul numărului complex $z = 0$ nu se definește.

(iii) Reprezentarea trigonometrică a unui număr complex

Fie $z = a + jb \in \mathbb{C}$, $z \neq 0$ și $t = \arg z$. Notând $r = |z| = \sqrt{a^2 + b^2}$ primim (vezi Fig.1): $a = r \cos t$ și $b = r \sin t$, deci $z = r(\cos t + j \sin t)$.

Egalitatea $z = r(\cos t + j \sin t)$ se numește *reprezentarea trigonometrică* sau *forma trigonometrică* a numărului complex z . Este clar că egalitatea $z = r(\cos t + j \sin t)$ are loc pentru orice $t \in \text{Arg } z$.

(iv) Determinarea modulului și argumentului unui număr complex

Fie $z = a + jb \in \mathbb{C}$. Atunci $r = |z| = \sqrt{a^2 + b^2}$, iar pentru $z \neq 0$:

$$t = \arg z = \begin{cases} \arctg \frac{b}{a}, & \text{dacă } a > 0, b \geq 0 \text{ (cadranul I)} \\ \pi/2, & \text{dacă } a = 0, b > 0 \text{ (semiaxa pozitivă } Oy) \\ \arctg \frac{b}{a} + \pi, & \text{dacă } a < 0, b \in \mathbb{R} \text{ (cadrele II și III)} \\ 3\pi/2, & \text{dacă } a = 0, b < 0 \text{ (semiaxa negativă } Oy) \\ \arctg \frac{b}{a} + 2\pi, & \text{dacă } a > 0, b < 0 \text{ (cadranul IV)} \end{cases}$$

2 Topologia corpului numerelor complexe

2.1. Planul complex extins

Să considerăm o sferă \mathcal{S} așezată cu "polul sud" S în originea planului complex și tangentă la acest plan (Fig.2). Asociem fiecărui punct Z al sferei \mathcal{S} , diferit de "polul nord" N al sferei, punctul z al planului complex situat pe dreapta NZ . În acest mod, se stabilește o corespondență biunivocă între punctele planului complex și punctele sferei \mathcal{S} , diferite de N , numită *proiecție stereografică*. Polului nord N al sferei \mathcal{S} îi atașăm un nou "număr" complex, notat ∞ , numit "punctul de la infinit". Notăm cu $\overline{\mathbb{C}}$ (sau \mathbb{C}_∞ sau $\tilde{\mathbb{C}}$) mulțimea $\mathbb{C} \cup \{\infty\}$, numită *planul complex extins* sau *planul complex completat*.

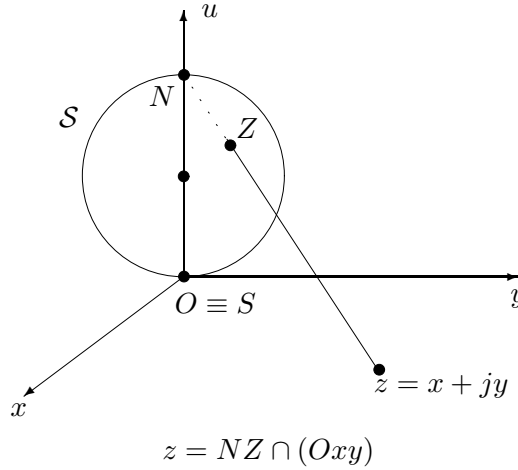


Fig.2. Sfera numerelor complexe

Regulile de calcul cu ∞ sunt următoarele:

$$a + \infty = \infty + a = \infty, \forall a \in \overline{\mathbb{C}}; a \cdot \infty = \infty \cdot a = \infty, \forall a \in \overline{\mathbb{C}}^* = \overline{\mathbb{C}} \setminus \{0\};$$

$$\frac{a}{0} = \infty, \forall a \in \overline{\mathbb{C}}^*; \frac{a}{\infty} = 0, \forall a \in \mathbb{C}; |\infty| = \infty.$$

Nu se definesc "operațiile" $\infty - \infty, 0 \cdot \infty, \frac{0}{0}, \frac{\infty}{\infty}$.

2.2. Structura metrică în \mathbb{C}

(i) Funcția $d : \mathbb{C} \times \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{R}, d(z_1, z_2) = |z_1 - z_2|, \forall z_1, z_2 \in \mathbb{C}$, se numește *distanță* sau *metrică* pe \mathbb{C} . Se arată fără dificultate că funcția d verifică axiomele unei metrici, deci (\mathbb{C}, d) este un spațiu metric.

(ii) Fie $z_0 \in \mathbb{C}$ și $r > 0$ numere date.

- Mulțimea $\Delta(z_0; r) = \{z \in \mathbb{C} : |z - z_0| < r\} = \{z \in \mathbb{C} : d(z, z_0) < r\}$ se numește *disc centrat* în z_0 și de rază r sau *disc deschis* de centru z_0 și de rază r . Discul $\Delta(0; 1)$ se numește *disc unitate*.

- Mulțimea $\Gamma(z_0; r) = \{z \in \mathbb{C} : |z - z_0| = r\}$ se numește *cerc* de centru z_0 și rază r ; cercul $\Gamma(0; 1)$ se numește *cerc unitate*.

- Mulțimea $\overline{\Delta}(z_0; r) = \{z \in \mathbb{C} : |z - z_0| \leq r\}$ se numește *disc închis* de centru z_0 și rază r .

(iii) Fie $z_0 \in \mathbb{C}$, $r \in \mathbb{R}$, $R \in \mathbb{R}$ numere date, cu $0 < r < R$. Mulțimea $U(z_0; r, R) = \{z \in \mathbb{C} : r < |z - z_0| < R\}$ se numește *coroană circulară de centru z_0 și de raze r și R* . Observăm că $U(z_0; r, R) = \Delta(z_0; R) \setminus \overline{\Delta}(z_0; r)$.

2.3. Topologia în \mathbb{C} și $\overline{\mathbb{C}}$

(i) Topologia în \mathbb{C} rezultă din structura de spațiu metric a lui \mathbb{C} . Astfel, o mulțime $G \subseteq \mathbb{C}$ este *deschisă* dacă există $z_0 \in \mathbb{C}$ și există $r > 0$ astfel încât $\Delta(z_0; r) \subseteq G$. Notând cu \mathcal{G} familia mulțimilor deschise din \mathbb{C} , cuplul $(\mathbb{C}, \mathcal{G})$ devine un spațiu topologic.

(ii) Fie $\tilde{\mathcal{G}}$ reuniunea dintre familia \mathcal{G} a submulțimilor deschise din \mathbb{C} și toate submulțimile lui $\overline{\mathbb{C}}$ care conțin mulțimi de forma $\{z \in \mathbb{C} : |z| > r\} \cup \{\infty\}$, cu $r > 0$; cuplul $(\overline{\mathbb{C}}, \tilde{\mathcal{G}})$ este un spațiu topologic.

2.4. Mulțime conexă. Domeniu

(i) O submulțime A a lui \mathbb{C} (sau $\overline{\mathbb{C}}$) se numește *mulțime conexă* dacă nu se poate reprezenta ca reuniune a două mulțimi deschise, nevide și disjuncte. Dacă $A \subseteq \mathbb{C}$, atunci A este conexă dacă și numai dacă orice două puncte din A pot fi unite printr-o curbă continuă, situată în A .

(ii) O mulțime $D \subseteq \mathbb{C}$ (sau $\overline{\mathbb{C}}$) se numește *domeniu* dacă D este o mulțime deschisă și conexă. Un domeniu $D \subseteq \mathbb{C}$ se numește *domeniu simplu conex* sau *domeniu cu conexiune simplă* dacă orice curbă închisă $\gamma \subseteq D$ are proprietatea că domeniul mărginit care are frontiera γ este inclus în D .

3 Șiruri și serii de numere complexe

Fie $(z_n)_{n \geq 1}$ un șir de numere complexe având reprezentarea algebrică $z_n = x_n + jy_n$, $x_n \in \mathbb{R}$, $y_n \in \mathbb{R}$, $n \geq 1$, respectiv reprezentarea trigonometrică $z_n = r_n(\cos t_n + j \sin t_n)$, $r_n \geq 0$, $t_n \in [0, 2\pi)$, $n \geq 1$.

3.1. Definiție

- Spunem că șirul $(z_n)_{n \geq 1}$ din \mathbb{C} **are limita** $z_0 \in \overline{\mathbb{C}}$ dacă în orice vecinătate a lui z_0 se află toți termenii șirului $(z_n)_{n \geq 1}$ începând de la un anumit rang n_0 .
- Se notează $z_0 = \lim_{n \rightarrow \infty} z_n$ sau $z_n \rightarrow z_0$.
- Șirul $(z_n)_{n \geq 1}$ se numește **șir convergent** dacă limita sa z_0 este finită, i.e. $z_0 \in \mathbb{C}$; în caz contrar (i.e. $z_0 = \infty$ sau șirul nu are limită), șirul $(z_n)_{n \geq 1}$ se numește **divergent**.
- $\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = z_0 \in \mathbb{C} \Leftrightarrow \forall \varepsilon > 0 \exists n_0 = n_0(\varepsilon)$ astfel încât $\forall n \in \mathbb{N}, n \geq n_0$ avem $|z_n - z_0| < \varepsilon$
- $\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = \infty \Leftrightarrow \forall \varepsilon > 0 \exists n_0 = n_0(\varepsilon)$ astfel încât $\forall n \in \mathbb{N}, n \geq n_0$ avem $|z_n| > \varepsilon$.

3.2. Teorema de caracterizare a limitei

- (i) Fie $z_0 = x_0 + jy_0$ cu $x_0 \in \mathbb{R}, y_0 \in \mathbb{R}$. Atunci $\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = z_0 \Leftrightarrow \lim_{n \rightarrow \infty} x_n = x_0$ și $\lim_{n \rightarrow \infty} y_n = y_0$.
- (ii) Fie $z_0 = r_0(\cos t_0 + j \sin t_0)$, $z_0 \neq 0$, $0 < t_0 < 2\pi$. Atunci $\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = z_0 \Leftrightarrow \lim_{n \rightarrow \infty} r_n = r_0$ și $\lim_{n \rightarrow \infty} t_n = t_0$.

3.3. Serii de numere complexe

Fie $(z_n)_{n \geq 1}$, $z_n = x_n + jy_n$, un șir de numere complexe și $(s_n)_{n \geq 1}$ șirul de numere complexe definit prin $s_n = z_1 + z_2 + \dots + z_n$, $n \geq 1$.

- Se numește *serie de termen general* z_n ansamblul șirurilor $((z_n), (s_n))$; se notează $\sum_{n=1}^{\infty} z_n$ sau $\sum_{n \geq 1} z_n$.
- Șirul $(s_n)_{n \geq 1}$ se numește *șirul sumelor parțiale* asociate seriei.
- Seria de termen general z_n este *convergentă* dacă șirul sumelor parțiale (s_n) este convergent; în acest caz $s = \lim_{n \rightarrow \infty} s_n$ se numește *suma* seriei și se notează $s = \sum_{n=1}^{\infty} z_n$.

3.4. Teoremă

Seria de termen general z_n , cu $z_n = x_n + jy_n$, este convergentă dacă și numai dacă seriile de numere reale $\sum_{n=1}^{\infty} x_n$ și $\sum_{n=1}^{\infty} y_n$ sunt convergente. În acest

caz are loc echivalența

$$s = \sum_{n=1}^{\infty} z_n; \quad s = s_1 + js_2 \Leftrightarrow \sum_{n=1}^{\infty} x_n = s_1 \quad \& \quad \sum_{n=1}^{\infty} y_n = s_2.$$

4 Puterea complexă a numărului e

4.1. Exemplu

Fie $z \in \mathbb{C}$ un număr dat și $(z_n)_{n \geq 1}$ șirul de numere complexe definit prin $z_n = \left(1 + \frac{z}{n}\right)^n$. Se știe că dacă $z = x \in \mathbb{R}$, atunci $\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = e^x$. Astfel, este natural să notăm cu e^z limita șirului $(z_n)_{n \geq 1}$, dacă această limită există. Punând $z = x + jy$, obținem

$$r_n = \left| \left(1 + \frac{z}{n}\right)^n \right| = \left(1 + \frac{2xn + x^2 + y^2}{n^2}\right)^{n/2},$$

deci $\lim_{n \rightarrow \infty} r_n = e^x$.

Pe de altă parte, din relațiile

$$\operatorname{Arg} z_n = n \operatorname{arctg} \frac{y}{n+x} + 2\pi\mathbb{Z}; \quad n > -x; \quad \lim_{n \rightarrow \infty} n \operatorname{arctg} \frac{y}{n+x} = y,$$

deducem

$$\lim_{n \rightarrow \infty} (\arg z_n) \in y + 2\pi\mathbb{Z}.$$

Notând $r_0 = \lim_{n \rightarrow \infty} r_n$ și $t_0 = \lim_{n \rightarrow \infty} (\arg z_n)$, rezultă

$$r_0 = e^x, \quad \cos t_0 = \cos y \quad \& \quad \sin t_0 = \sin y,$$

deci

$$\lim_{n \rightarrow \infty} z_n = \lim_{n \rightarrow \infty} \left(1 + \frac{z}{n}\right)^n = r_0(\cos t_0 + j \sin t_0) = e^x(\cos y + j \sin y).$$

Așadar, putem scrie

$$e^z = \lim_{n \rightarrow \infty} z_n = e^x(\cos y + j \sin y), \quad z = x + jy.$$

4.2. Definiție

Fiind dat numărul complex $z = x + jy \in \mathbb{C}$, definim $e^z \in \mathbb{C}$ prin egalitatea:

$$e^z = e^x(\cos y + j \sin y)$$

sau

$$e^z = e^{\operatorname{Re} z} [\cos(\operatorname{Im} z) + j \sin(\operatorname{Im} z)].$$

- Luând $z = jt$ (deci $x = 0$, $y = t \in \mathbb{R}$), primim:

$$e^{jt} = \cos t + j \sin t, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

4.3. Proprietăți

- (i) $e^z \neq 0, \quad \forall z \in \mathbb{C}$;
- (ii) $e^{z_1+z_2} = e^{z_1} \cdot e^{z_2}; \quad e^{z_1-z_2} = \frac{e^{z_1}}{e^{z_2}}, \quad \forall z_1, z_2 \in \mathbb{C}$
- (iii) $e^{-z} = \frac{1}{e^z}; \quad (e^z)^n = e^{nz}, \quad \forall z \in \mathbb{C}, \forall n \in \mathbb{Z}$
- (iv) $e^{jn\pi} = (-1)^n, \quad e^{j(\frac{\pi}{2}+n\pi)} = (-1)^n j, \quad \forall n \in \mathbb{Z}.$
- (v) $e^{z+2k\pi j} = e^z, \quad \forall z \in \mathbb{C}, \forall n \in \mathbb{Z}.$

4.4. Reprezentarea (forma) trigonometrică a unui număr complex

Dacă $z = r(\cos t + j \sin t) \in \mathbb{C}$ este dat, atunci $z = re^{jt}$; astfel,

$$z = |z|e^{j \arg z} \quad \text{sau} \quad z = |z|e^{jt}, \quad \text{cu } t \in \operatorname{Arg} z.$$

5 Radicalul (rădăcina) de ordin n în complex

5.1. Definiție

Fie $z \in \mathbb{C}$ și $n \in \mathbb{N}^*$ numere date. Se numește **rădăcină complexă de ordin n a lui z** sau **radical complex de ordin n al lui z** mulțimea notată $\sqrt[n]{z}$ și definită prin egalitatea

$$\sqrt[n]{z} = \{w \in \mathbb{C} : w^n = z\}.$$

5.2. Descrierea mulțimii $\sqrt[n]{z}$

Fie $z = r(\cos t + j \sin t) = re^{jt}$ și $w = \rho e^{j\theta}$. Din egalitatea $w^n = z$ primim: $\rho^n e^{jn\theta} = re^{jt} \Leftrightarrow \rho^n = r$ și $n\theta \in t + 2\pi\mathbb{Z}$, deci $\rho = \sqrt[n]{r}$ și $\theta = \frac{t + 2k\pi}{n}$, $k \in \mathbb{Z}$. Deoarece $e^{j(t+2s\pi)} = e^{jt}$, $\forall s \in \mathbb{Z}$, $\forall t \in \mathbb{R}$, este suficient să luăm $k \in \{0, 1, 2, \dots, n-1\}$. Așadar

Radicalul complex de ordin $n \in \mathbb{N}^*$ al unui număr complex nenul z are n elemente (numite și **determinări** ale radicalului), i.e.:

$$\sqrt[n]{z} = \left\{ \sqrt[n]{r} e^{j(t+2k\pi)/n} : 0 \leq k \leq n-1 \right\}$$

sau

$$\sqrt[n]{z} = \left\{ \sqrt[n]{r} \left(\cos \frac{t+2k\pi}{n} + j \sin \frac{t+2k\pi}{n} \right) : 0 \leq k \leq n-1 \right\},$$

unde $z = r(\cos t + j \sin t)$, iar $\sqrt[n]{r}$ este radicalul "aritmetic" (adică singurul număr real pozitiv s cu proprietatea $s^n = r$).

Numărul complex $\sqrt[n]{r} e^{jt/n}$ (i.e. $k = 0$) se numește **determinare principală** a radicalului.

5.3. Observații

(i) $\sqrt[n]{0} = \{0\}$, $\forall n \in \mathbb{N}^*$

(ii) Egalitatea care definește $\sqrt[n]{z}$ se poate scrie astfel:

$$(\sqrt[n]{z})_{\mathbb{C}} = \left\{ (\sqrt[n]{|z|})_{\mathbb{R}} e^{j(t+2k\pi)/n} : 0 \leq k \leq n-1 \right\}.$$

Astfel, $(\sqrt[4]{9})_{\mathbb{R}} = 3$, dar $(\sqrt[4]{9})_{\mathbb{C}} = \{-3, 3\}$ și $(\sqrt[3]{8})_{\mathbb{R}} = 2$, dar $(\sqrt[3]{8})_{\mathbb{C}} = \{2, 1 \pm j\sqrt{3}\}$.

5.4. Ecuații binome

• Sunt ecuații de forma $az^n + b = 0$, unde $a, b, z \in \mathbb{C}$, $a \neq 0$ și $n \in \mathbb{N}^*$. Rezultă $z^n = -b/a$, cu soluția

$$S = \{z_k : 0 \leq k \leq n-1\}; \quad z_k = \sqrt[n]{r} e^{j(t+2k\pi)/n}; \quad r = |-b/a|; \quad t \in \text{Arg} \left(-\frac{b}{a} \right).$$

• **Rădăcinile de ordinul n ale unității** sunt rădăcinile ecuației $z^n = 1$, i.e. $z_k = e^{2k\pi j/n}$, $0 \leq k \leq n-1$, $k \in \mathbb{N}^*$.

• Ecuațiile de forma $az^{2n} + bz^n + c = 0$, unde $z, a, b, c \in \mathbb{C}$, $a \neq 0$, $b \neq 0$ și $n \in \mathbb{N}^*$, se numesc **ecuații trinome**. Soluțiile acestei ecuații se determină punând $z^n = u$.

6 Logaritmul unui număr complex

6.1. Definiție

Se numește **logaritm (complex)** al unui număr complex nenul z , notație $\text{Ln } z$ sau $\text{Log } z$, mulțimea numerelor $w \in \mathbb{C}$ cu proprietatea $e^w = z$. Așadar $\text{Ln } z = \{w \in \mathbb{C} : w^n = z\}$, $z \in \mathbb{C}^*$.

- Logaritmul numărului complex 0 nu se definește.

6.2. Descrierea mulțimii $\text{Ln } z$

Fie $w = x + jy$, cu $x \in \mathbb{R}$, $y \in \mathbb{R}$ și $z = re^{jt}$, $r = |z|$, $t \in \text{Arg } z$. Din $e^w = z$ obținem $e^x e^{jy} = re^{jt}$, deci $e^x = r$ și $y = t + 2\pi\mathbb{Z}$. Așadar:

Logaritmul complex al numărului complex $z = re^{jt}$ are în \mathbb{C} o infinitate de elemente (numite **determinări**), anume:

$$\text{Ln } z = \{\ln r + j(t + 2k\pi) : k \in \mathbb{Z}\} = \ln r + j(t + 2\pi\mathbb{Z}),$$

unde $r = |z|$, $t \in \text{Arg } z$ și $\ln r$ este logaritmul (real) al numărului $r > 0$.

- Putem scrie, de asemenea, pentru $z \in \mathbb{C}^*$:

$$\text{Ln } z = \ln |z| + j(\arg z + 2\pi\mathbb{Z}) = \{\ln z + j(\arg z + 2k\pi) : k \in \mathbb{Z}\}.$$

- Numărul complex $\ln |z| + j \cdot \arg z$ se numește **determinare principală** a logaritmului complex; scriem $\ln z = \ln |z| + j \arg z$, $z \in \mathbb{C}^*$.

6.3. Exemple

(i) $\text{Ln}(\sqrt{3} - j) = \text{Ln}(2e^{-j\pi/6}) = \left\{ \ln 2 + j\left(-\frac{\pi}{6} + 2k\pi\right) : k \in \mathbb{Z} \right\}$
 $= \ln 2 + j\left(-\frac{\pi}{6} + 2\pi\mathbb{Z}\right)$. Deseori se scrie $\text{Ln}(\sqrt{3} - j) = \ln 2 + j\left(-\frac{\pi}{6} + 2k\pi\right)$; $k \in \mathbb{Z}$. Determinarea principală a logaritmului $\text{Ln}(\sqrt{3} - j)$ este $\ln(\sqrt{3} - j) = \ln 2 + \frac{11\pi}{6}j$, deoarece $\arg(\sqrt{3} - j) = \frac{11\pi}{6}$.

(ii) $\text{Ln}(-j) = \text{Ln}(1 \cdot e^{3\pi j/2}) = j\left(\frac{3\pi}{2} + 2\pi\mathbb{Z}\right)$ sau

$\text{Ln}(-j) = j\left(\frac{3\pi}{2} + 2k\pi\right)$, $k \in \mathbb{Z}$. Determinarea principală este $\ln(-j) = \frac{3\pi j}{2}$;

observăm că $\text{Re } \ln(-j) = 0$ și $\text{Im } \ln(-j) = \frac{3\pi}{2}$.

(iii) $\text{Ln}(-e) = \text{Ln}(e \cdot e^{j\pi}) = 1 + j\pi(2\mathbb{Z} + 1)$ sau $\text{Ln}(-e) = 1 + j(\pi + 2k\pi)$, $k \in \mathbb{Z}$. Determinarea principală este $\ln(-e) = 1 + \pi j$, deci $\text{Re } \ln(-e) = 1$ și $\text{Im } \ln(-e) = \pi$.

(iv) Dacă $x \in \mathbb{R}$ și $x > 0$, atunci $\operatorname{Ln} x = \operatorname{Ln}(xe^{j \cdot 0}) = \ln x + 2k\pi j$, $k \in \mathbb{Z}$, iar determinarea principală este $\ln x = \ln x$ (i.e. $(\ln x)_{\mathbb{C}} = (\ln x)_{\mathbb{R}}$); așadar *determinarea principală a logaritmului complex al numărului real $x > 0$ coincide cu logaritmul real (standard) al numărului x .*

7 Puterea complexă a unui număr complex nenul

7.1. Definiție

Fie $z \in \mathbb{C}^*$ și $\alpha \in \mathbb{C}$ numere date. Prin **puterea α a numărului z** , se înțelege mulțimea notată z^α și definită prin $z^\alpha = e^{\alpha \operatorname{Ln} z}$.

• Fiecare din elementele mulțimii z^α se numește **determinare a puterii z^α** . Numărul $e^{\alpha \ln z}$, unde $\ln z = \ln |z| + j \arg z$ se numește **determinare principală a puterii z^α** .

7.2. Exemple

(i) $j^{-j} = e^{-j \operatorname{Ln} j} = e^{-j[\ln 1 + j(\frac{\pi}{2} + 2k\pi)]} = e^{(\pi/2) + 2k\pi}$, $k \in \mathbb{Z}$, deci $j^{-j} \subseteq \mathbb{R}$. Determinarea principală este $e^{\pi/2} \in \mathbb{R}$.

(ii) $(-1 + j)^j = e^{j \operatorname{Ln}(-1+j)} = e^{j[\ln 2 + j(3\pi/4 + 2k\pi)]} = e^{-(2k\pi + 3\pi/4)} e^{j \ln \sqrt{2}}$, $k \in \mathbb{Z}$. Determinarea principală este

$$e^{-3\pi/4} e^{j \ln \sqrt{2}} = e^{-3\pi/4} \left[\cos\left(\frac{\ln 2}{2}\right) + j \sin\left(\frac{\ln 2}{2}\right) \right].$$

8 Probleme

Enunțuri

1. Să se determine următoarele mulțimi din planul complex ($z = x + jy$):

$$A_1 = \{(x, y) : 2 < |2z + 2 - j| \leq 4\}$$

$$A_2 = \{(x, y) : |z + 2| + |z - 1 - j| = 4\}$$

$$A_3 = \{(x, y) : |z - 1 + 2j| - |z - j| = 3\}$$

$$A_4 = \{(x, y) : |z - 2 + 3j| = |z + 3 - j|\}$$

$$A_5 = \left\{ (x, y) : 0 < \arg \frac{j - z}{j + z} \leq \frac{\pi}{4} \right\}$$

$$A_6 = \{(x, y) : |z - 1| + \operatorname{Im} z \leq 1\}$$

$$A_7 = \{(x, y) : z^2 + \bar{z}^2 = 4\}.$$

2. Să se determine următorii radicali complecși:

$$(i) \sqrt[4]{j}; \quad (ii) \sqrt[3]{-j}; \quad (iii) \sqrt[5]{1-j}; \quad (iv) \sqrt[10]{\frac{5j-1}{2+3j}}.$$

3. Să se rezolve în \mathbb{C} ecuațiile:

- (i) $(z + 1 + j)^n = (z + 1 - j)^n$; (ii) $(2 - 3j)z^6 + 1 + 5j = 0$;
 (iii) $z^8 + (2j - 1) + z^4 - j - 1 = 0$; (iv) $z^n = \bar{z}$ ($n \in \mathbb{N}$); (v) $z^3 = \bar{z}^2$.

4. Să se calculeze:

- (i) $\text{Ln} \frac{1-j}{\sqrt{2}}$; (ii) $\text{Ln}(-j^2)$; (iii) $(-1)^j$.

5. Să se precizeze partea reală și partea imaginară pentru determinările principale ale logaritmilor sau puterilor complexe de mai jos:

- (i) $\ln(-\sqrt{3} - j)$; (ii) $\ln(-\sqrt{3})$; (iii) $(1 + j\sqrt{3})^{-j}$; (iv) $(-1)^{j+1}$.

Soluții. Indicații. Răspunsuri

1. $A_1 = U(z_0; 1; 2) \cup \Gamma(z_0; 2)$; $z_0 = -1 + j/2$

A_2 este elipsa cu focarele $F_1(-2, 0)$, $F_2(1, 1)$ și cu semiaxa focarelor de lungime 2

A_3 este o ramură a hiperbolei cu focarele $F_1(1 - 2j)$ și $F_2(j)$, având semiaxa focarelor de lungime $3/2$

A_4 este mediatoarea segmentului AB , cu $A(2, -3)$ și $B(-3, 1)$

$A_5 = \overline{\Delta}(-1, \sqrt{2}) \cap \{(x, y) : x > 0\}$

$A_6 = \left\{ (x, y) : y \leq x - \frac{x^2}{2} \right\}$

A_7 este hiperbola echilaterală $x^2 - y^2 = 2$

2. (iv) $\sqrt[10]{1+j} = \left\{ \sqrt[20]{2} \cdot \exp j \left(\frac{\pi}{40} + \frac{k\pi}{5} \right) : 0 \leq k \leq 9 \right\}$.

3. (ii) $z^6 = 1 - j$, deci $S = \left\{ \sqrt[12]{2} \cdot \exp j \left(-\frac{\pi}{24} + \frac{k\pi}{3} \right) : 0 \leq k \leq 5 \right\}$

(iii) Punem $z^4 = a$; obținem $u_1 = 1 - j$, $u_2 = -j$, deci

$$S = \left\{ \sqrt[8]{2} \exp j \left(-\frac{\pi}{16} + \frac{k\pi}{2} \right) : 0 \leq k \leq 3 \right\} \cup \left\{ \exp j \left(-\frac{\pi}{8} + \frac{k\pi}{2} \right) : 0 \leq k \leq 3 \right\}$$

(iv) Notând cu S_n mulțimea soluțiilor, obținem:

$$S_0 = \{1\}; \quad S_1 = \mathbb{R}; \quad S_n = \{0\} \cup \left\{ \exp \frac{2k\pi}{n+1} j : 0 \leq k \leq n \right\}, \text{ pentru } n \geq 2$$

4. (i) $\text{Ln} \frac{1-j}{\sqrt{2}} = j \left(\frac{7\pi}{4} + 2\pi\mathbb{Z} \right)$;

(ii) $\text{Ln}(-j^2) = 2\pi j\mathbb{Z}$; (iii) $\exp \pi(2\mathbb{Z} - 1)$

5. (i) $\text{Re } z = \ln 2$; $\text{Im } z = \frac{7\pi}{6}$; (ii) $\text{Re } z = (\ln 3)/4$; $\text{Im } z = \pi$

(iii) $\text{Re } z = e^{\pi/3} \cos(\ln 2)$; $\text{Im } z = -e^{\pi/3} \sin(\ln 2)$; (iv) $z = -e^{-\pi}$.

Capitolul 2

Funcții olomorfe

1 Noțiunea de funcție complexă

1.1. Definiții. Partea reală și partea imaginară ale unei funcții complexe

• Fie $E \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime dată. Se numește **funcție complexă de variabilă complexă** orice funcție $f : E \rightarrow \mathbb{C}$.

• Funcția $f : E \rightarrow \mathbb{C}$ atașează fiecărui număr complex $z \in E$ numărul complex $f(z) \in \mathbb{C}$.

(i) Scriind $z = x + jy$, reprezentarea algebrică a numărului $f(z)$ este:

$$f(z) = P(x, y) + jQ(x, y), \quad (x, y) \in E.$$

Funcțiile reale $P : E \rightarrow \mathbb{R}$ și $Q : E \rightarrow \mathbb{R}$ se numesc *partea reală* a funcției f , respectiv *partea imaginară* a funcției f și se notează $P = \operatorname{Re} f$, $Q = \operatorname{Im} f$.

(ii) Scriind $z = re^{jt}$, reprezentarea trigonometrică a numărului $f(z)$ este:

$$f(z) = R(r, t)e^{jT(r, t)}, \quad r = |z|, \quad t = \arg z,$$

unde $R(s, t) = |f(z)|$ și $T(r, t) = \arg f(z)$.

Așadar, definirea unei funcții complexe de variabilă complexă revine la definirea a două funcții reale de două variabile reale.

• Dacă $E \subseteq \mathbb{R}$, atunci $f : E \rightarrow \mathbb{R}$ este o **funcție complexă de variabilă reală** i.e. $f(t) = P(t) + jQ(t)$, $t \in E$. De obicei o asemenea funcție se notează cu $z(t)$, iar părțile sale reală și imaginară se notează cu $x(t)$ și $y(t)$, i.e. $z(t) = x(t) + jy(t)$, $t \in E$.

• Fiind dată o funcție complexă $f : E \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$, punem $Z = f(z)$ sau $w = f(z)$ și spunem că f este o *transformare* (sau o *reprezentare*) a mulțimii

E din planul Oxy al variabilei z în planul OXY al variabilei Z (sau în planul Ouv al variabilei w). Dacă $Z = w = X + jY$, atunci această transformare este dată prin egalitățile $X = P(x, y)$, $Y = Q(x, y)$, unde $P = \operatorname{Re} f$ și $Q = \operatorname{Im} f$.

1.2. Limita unei funcții complexe într-un punct

• Se spune că funcția $f : E \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ are în punctul $z_0 \in E'$ limita egală cu $L \in \overline{\mathbb{C}}$ dacă pentru orice vecinătate V a lui L există o vecinătate U a lui z_0 astfel încât pentru fiecare $z \in E \cap U$ să avem $f(z) \in V$. Scriem $L = \lim_{z \rightarrow z_0} f(z)$.

• Dacă $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z_0 = x_0 + jy_0$ și $L = L_1 + jL_2$, atunci are loc echivalența:

$$\exists \lim_{z \rightarrow z_0} f(z) = L \Leftrightarrow \exists \lim_{\substack{x \rightarrow x_0 \\ y \rightarrow y_0}} P(x, y) = L_1 \text{ și } \exists \lim_{\substack{x \rightarrow x_0 \\ y \rightarrow y_0}} Q(x, y) = L_2.$$

1.3. Continuitatea unei funcții complexe

• Funcția complexă (uniformă) $f : E \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ este continuă în punctul $z_0 \in E$, prin definiție, dacă există $\lim_{z \rightarrow z_0} f(z)$ și $\lim_{z \rightarrow z_0} f(z) = f(z_0)$.

• Funcția f este continuă pe o submulțime $E_1 \subseteq E$ dacă f este continuă în fiecare punct din E_1 .

• Dacă $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$ și $z_0 = x_0 + jy_0 \in E$, atunci f este continuă în z_0 dacă și numai dacă funcțiile P și Q sunt continue în punctul (x_0, y_0) .

1.4. Comportarea unei funcții complexe la infinit

Fie $f : E \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă astfel încât $\infty \in E'$ (i.e. punctul de la infinit este punct de acumulare pentru mulțimea E). Introducem funcția complexă g prin $g(z) = f\left(\frac{1}{z}\right)$, $\forall z \in \mathbb{C}^*$ astfel încât $\frac{1}{z} \in E$. Deoarece funcția $h : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathbb{C}$, $h(z) = \frac{1}{z}$, transformă orice vecinătate redusă a originii într-o vecinătate a lui ∞ , prin comportarea funcției f la ∞ se înțelege comportarea funcției g în origine.

2 Funcții monogene. Condițiile Cauchy-Riemann

2.1. Definiție

Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă, $z_0 \in G$ un punct fixat și $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție dată.

- Dacă există în $\overline{\mathbb{C}}$ limita $\lim_{z \rightarrow z_0} \frac{f(z) - f(z_0)}{z - z_0}$, atunci această limită se numește **derivata funcției f în punctul z_0** .

Scriem $f'(z_0) = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{f(z) - f(z_0)}{z - z_0}$.

- Dacă limita $f'(z_0)$ este finită, i.e. $f'(z_0) \in \mathbb{C}$, atunci funcția f se numește **monogenă** în z_0 sau **derivabilă** în z_0 .

- Pentru o funcție complexă de variabilă reală, $z(t) = x(t) + jy(t)$, $t \in I$ (interval deschis din \mathbb{R}), se deduce că z este derivabilă într-un punct $t_0 \in I$ dacă și numai dacă funcțiile reale x și y sunt derivabile în t_0 și, în această situație, are loc egalitatea $z'(t_0) = x'(t_0) + jy'(t_0)$.

Să presupunem, mai departe, că $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy \in G$. Ne interesează legătura între monogenitatea funcției f în z_0 și regularitatea funcțiilor reale P și Q în punctul (x_0, y_0) . Următorul exemplu arată, oarecum surprinzător, că regularitatea a funcțiilor P și Q nu atrage în mod automat monogenitatea funcției f în punctele mulțimii G .

2.2. Exemplu

Fie $f : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \bar{z}^2 + 3z - 2\bar{z} + 1 + j$. Prin calcul direct rezultă $P(x, y) = \text{Re } f = x^2 + x - y^2 + 1$, $Q(x, y) = 5y - 2xy + 1$ deci P și Q sunt polinoame de gradul doi în x și y .

- Studiem monogenitatea funcției f în origine ($z_0 = 0$).

Să calculăm această limită după direcția axei Ox , i.e. $z = x + Oj$; obținem

$$\lim_{z \rightarrow 0} \frac{f(z) - f(0)}{z - 0} = 3 + \lim_{x \rightarrow 0} \frac{x^2 - 2x}{x} = 3 - 2 = 1.$$

Mai departe, să calculăm aceeași limită după direcția axei Oy , i.e. $z = O + jy$; obținem

$$\lim_{z \rightarrow 0} \frac{f(z) - f(0)}{z - 0} = 3 + \lim_{y \rightarrow 0} \frac{-y^2 + 2jy}{jy} = 3 + 2 = 5.$$

Deoarece $1 \neq 5$, deducem că nu există $\lim_{z \rightarrow 0} \frac{f(z) - f(0)}{z - 0}$, deci f nu este monogenă în $z_0 = 0$.

- Studiem monogenitatea funcției f în punctul $z_0 = 1$.

Avem

$$\begin{aligned} \lim_{z \rightarrow 1} \frac{f(z) - f(1)}{z - 1} &= \lim_{z \rightarrow 1} \frac{\bar{z}^2 + 3z - 2\bar{z} - 2}{z - 1} \\ &= \lim_{z \rightarrow 1} \frac{(\bar{z} - 1)^2 + 3(z - 1)}{z - 1} = 3 + \lim_{z \rightarrow 1} \frac{(\bar{z} - 1)^2}{z - 1} = 3, \end{aligned}$$

deoarece $\left| \frac{(\bar{z} - 1)^2}{z - 1} \right| = \frac{|\bar{z} - 1|^2}{|z - 1|} = |z - 1| \rightarrow 0$ pentru $z \rightarrow 1$.

În concluzie, f este monogenă în $z_0 = 1$ și $f'(1) = 3$.

Formulăm, mai departe, condiții necesare și condiții suficiente de monogenitate a unei funcții complexe într-un punct dat.

2.3 Teoremă (Condițiile Cauchy-Riemann)

Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă, $z_0 \in G$ un punct dat, $z_0 = x_0 + jy_0$ și fie $f : G \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy \in G$, o funcție complexă dată.

Dacă f este monogenă în z_0 , atunci funcțiile P și Q admit derivate parțiale în punctul (x_0, y_0) și au loc egalitățile:

$$(2.1) \quad \frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0), \quad \frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0) = -\frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0),$$

numite **condițiile de monogenitate Cauchy-Riemann** în punctul z_0 .

Demonstrație

Fie $z \in G$, $z = x + jy$, $z \neq z_0$. Deoarece f este monogenă în z_0 , avem:

$$\begin{aligned} (2.2) \quad f'(z_0) &= \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{f(z) - f(z_0)}{z - z_0} \\ &= \lim_{\substack{x \rightarrow x_0 \\ y \rightarrow y_0}} \frac{P(x, y) - P(x_0, y_0) + j[Q(x, y) - Q(x_0, y_0)]}{x - x_0 + j(y - y_0)}. \end{aligned}$$

- Luăm $z = x + jy_0$, $x \neq x_0$, $x \rightarrow x_0$. Din (2.2) obținem:

$$f'(z_0) = \lim_{x \rightarrow x_0} \left[\frac{P(x, y_0) - P(x_0, y_0)}{x - x_0} + j \frac{Q(x, y_0) - Q(x_0, y_0)}{x - x_0} \right].$$

Deoarece limita unei funcții complexe când $z \rightarrow z_0$ există dacă și numai dacă există limitele părților sale reală și imaginară pentru $(x, y) \rightarrow (x_0, y_0)$, rezultă că există $\frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0)$ și $\frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0)$ și avem:

$$(2.2.3) \quad f'(z_0) = \frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0).$$

• Similar, luând $z = x_0 + jy$, $y \neq y_0$, $y \rightarrow y_0$, avem $z \rightarrow z_0$ și obținem, via (2.2):

$$f'(z_0) = \lim_{y \rightarrow y_0} \left[\frac{Q(x_0, y) - Q(x_0, y_0)}{y - y_0} - j \frac{P(x_0, y) - P(x_0, y_0)}{y - y_0} \right].$$

Astfel, există $\frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0)$ și $\frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0)$ și are loc egalitatea:

$$(2.4) \quad f'(z_0) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0) - j \frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0).$$

Din relațiile (2.3) și (2.4) deducem:

$$\frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0), \quad \frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0) = -\frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0),$$

ceea ce încheie demonstrația teoremei.

2.4. Teoremă

Fie $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă definită pe o mulțime deschisă G , $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy \in G$.

Dacă funcțiile P și Q admit derivate parțiale pe o vecinătate a unui punct dat $z_0 \in G$, care sunt continue în z_0 și dacă sunt îndeplinite condițiile de monogenitate Cauchy-Riemann (2.1), atunci funcția f este monogenă în z_0 .

Demonstrația acestei teoreme se poate găsi în [11], [14], [15], [22].

2.5. Calculul derivatei unei funcții monogene

Din (2.1), (2.3) și (2.4) deducem că dacă $f : G \subseteq \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ este o funcție monogenă în punctul $z_0 = x_0 + jy_0 \in G$, atunci au loc relațiile:

- $f'(z_0) = \frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0)$
- $f'(z_0) = \frac{\partial f}{\partial x}(z_0)$, unde $\frac{\partial f}{\partial x} = \frac{\partial P}{\partial x} + j \frac{\partial Q}{\partial x}$

- $f'(z_0) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0) - j \frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0)$
- $f'(z_0) = -j \frac{\partial f}{\partial y}(z_0)$, unde $\frac{\partial f}{\partial y} = \frac{\partial P}{\partial y} + j \frac{\partial Q}{\partial y}$
- $f'(z_0) = \frac{\partial P}{\partial x}(x_0, y_0) - j \frac{\partial P}{\partial y}(x_0, y_0)$
- $f'(z_0) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x_0, y_0) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, y_0)$

2.6. Exemple

(i) Reluăm Exemplul 2.2, $f(z) = \bar{z}^2 + 3z - 2\bar{z} + 1 + j$, cu $P(x, y) = x^2 + x - y^2 + 1$, $Q(x, y) = 5y - 2xy + 1$. Condițiile de monogenitate Cauchy-Riemann (2.1), scrise într-un punct arbitrar $z = x + jy$, sunt:

$$\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y}; \quad \frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x} \Leftrightarrow 2x + 1 = 5 - 2x;$$

$$-2y = 2y \Leftrightarrow x = 1, y = 0 \Leftrightarrow z = 1$$

Așadar, singurul punct în care f este monogenă este $z_0 = 1$ și

$$f'(1) = \frac{\partial P}{\partial x}(1, 0) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(1, 0) = 3 + 0j = 3.$$

(ii) $f(z) = 2\bar{z}^2 + 5z + z\bar{z} + (10 + 9j)\bar{z} + 2j$, $z \in \mathbb{C}$.

Avem $P(x, y) = 3x^2 - y^2 + 15x + 9y$, $Q(x, y) = -4xy + 9x - 5y + 2$. Condițiile de monogenitate Cauchy-Riemann (2.1) sunt:

$$6x + 15 = -4x - 5; \quad -2y + 9 = 4y - 9 \Leftrightarrow x = -2, y = 3 \Leftrightarrow z = -2 + 3j.$$

Așadar, singurul punct de monogenitate pentru f este $z_0 = -2 + 3j$ și

$$f'(-2 + 3j) = \frac{\partial P}{\partial x}(-2, 3) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(-2, 3) = 3 - 3j.$$

(iii) $f(z) = |z|^n - \frac{1}{2}\bar{z}$, $n \in \mathbb{N}^*$, $z \in \mathbb{C}$.

Avem $P(x, y) = (x^2 + y^2)^{n/2} - \frac{1}{2}x$, $Q(x, y) = \frac{1}{2}y$.

Din condițiile Cauchy-Riemann (2.1) deducem:

$$nx(x^2 + y^2)^{n/2-1} - \frac{1}{2} = \frac{1}{2}, \quad ny(x^2 + y^2)^{n/2-1} = 0 \Leftrightarrow$$

$$y = 0 \text{ și } nx|x|^{n-2} = 1.$$

Dacă $n = 1$ rezultă $y = 0$ și $x > 0$, deci funcția $f(z) = |z| - \frac{1}{2}\bar{z}$ este monogenă în toate punctele $z = x > 0$ (deci mulțimea de monogenitate este \mathbb{R}_+^*) și $f'(z) = f'(x + 0j) = \frac{1}{2}$, $\forall z = x > 0$.

Dacă $n \geq 2$, rezultă $y = 0$ și $x = 1/\sqrt[n]{n}$, deci singurul punct de monogenitate este $z_0 = \sqrt[n-1]{1/n}$ și $f'(z_0) = \frac{1}{2}$.

3 Funcții olomorfe

3.1. Definiție

O funcție $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ se numește **olomorfă** pe mulțimea deschisă $G \subseteq \mathbb{C}$ dacă f este olomorfă în fiecare punct $z_0 \in G$.

- Mulțimea tuturor funcțiilor olomorfe pe G se notează $\mathcal{H}(G)$.
- Orice funcție olomorfă pe \mathbb{C} se numește *funcție întreagă*; în consecință, $\mathcal{H}(\mathbb{C})$ desemnează mulțimea funcțiilor întregi.
- În cele ce urmează vom nota cu $C^n(G)$ mulțimea funcțiilor $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ cu proprietatea că funcțiile reale $\operatorname{Re} f$ și $\operatorname{Im} f$ sunt de clasă $C^n(G)$, $n \in \mathbb{N}$.

3.2. Teoremă

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, $f = P + jQ$. Dacă funcția f este olomorfă pe D și $f \in C^2(D)$, atunci P și Q sunt funcții armonice pe D , i.e. $\Delta P = 0$ și $\Delta Q = 0$ în D , unde $\Delta = \frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2}$, este operatorul diferențial (de ordinul al doilea) al lui Laplace.

Demonstrație

Ipotezele teoremei asigură îndeplinirea (pe D) a condițiilor Cauchy-Riemann $\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y}$ și $\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x}$, de unde deducem (prin derivare în raport cu x , respectiv y) egalitățile:

$$\frac{\partial^2 P}{\partial x^2} = \frac{\partial^2 Q}{\partial x \partial y} \quad \text{și} \quad \frac{\partial^2 P}{\partial y^2} = -\frac{\partial^2 Q}{\partial y \partial x}.$$

Prin adunarea ultimelor două egalități și utilizarea teoremei lui Schwarz

rezultă

$$\Delta P = \frac{\partial^2 P}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 P}{\partial y^2} = 0.$$

Analog se demonstrează egalitatea $\Delta Q = 0$.

3.3. Determinarea unei funcții olomorfe cunoscând partea sa reală sau imaginară

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu simplu conex.

- Să presupunem că $P \in C^2(D)$ este o funcție armonică pe D .

Din $\Delta P = 0$ rezultă

$$\frac{\partial}{\partial x} \left(\frac{\partial P}{\partial x} \right) = \frac{\partial}{\partial y} \left(-\frac{\partial P}{\partial y} \right),$$

deci forma diferențială $\omega = -\frac{\partial P}{\partial y}dx + \frac{\partial P}{\partial x}dy$ este o diferențială totală exactă. De aici rezultă existența unei funcții $Q \in C^1(D)$ cu proprietatea $dQ = \omega$, deci

$$(3.1) \quad Q(x, y) = \int_{x_0}^x -\frac{\partial P}{\partial y}(t, y)dt + \int_{y_0}^y \frac{\partial P}{\partial x}(x_0, t)dt + c$$

sau

$$(3.2) \quad Q(x, y) = \int_{x_0}^x -\frac{\partial P}{\partial y}(t, y_0)dt + \int_{y_0}^y \frac{\partial P}{\partial x}(x, t)dt + c,$$

unde $(x_0, y_0) \in D$ este un punct fixat, iar $c \in \mathbb{R}$ este o constantă.

Din egalitatea $\omega = dQ$ deducem

$$-\frac{\partial P}{\partial y}dx + \frac{\partial P}{\partial x}dy = \frac{\partial Q}{\partial x}dx + \frac{\partial Q}{\partial y}dy \quad (\text{în } D),$$

deci egalitățile $\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y}$ și $\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x}$ au loc în fiecare punct $(x, y) \in D$, ceea ce arată că funcția $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, $f = P + jQ$, este olomorfă pe D .

În concluzie, dacă funcția reală $P \in C^2(D)$ este armonică în D , atunci funcția complexă $f = P + jQ$, unde $Q \in C^2(D)$ este definită prin (3.1) sau (3.2), este olomorfă pe D .

• Similar, dacă funcția reală $Q \in C^2(D)$ este armonică în D , atunci funcția complexă $f = P + jQ$ este olomorfă pe D , funcția $P \in C^2(D)$ fiind dată de una din egalitățile:

$$(3.3) \quad P(x, y) = \int_{x_0}^x \frac{\partial Q}{\partial y}(t, y) dt + \int_{y_0}^y -\frac{\partial Q}{\partial x}(x_0, t) dt + c$$

sau

$$(3.4) \quad P(x, y) = \int_{x_0}^x \frac{\partial Q}{\partial y}(t, y_0) dt + \int_{y_0}^y -\frac{\partial Q}{\partial x}(x, t) dt + c,$$

unde $(x_0, y_0) \in D$ este un punct fixat, iar $c \in \mathbb{R}$ este o constantă.

3.4. Exemple

(i) Să se determine funcția olomorfă $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy$ știind că $D \subseteq \mathbb{R}^2 \setminus \{(0, 0)\}$,

$$P(x, y) = \operatorname{Re} f = \frac{y}{x^2 + y^2} \quad \text{și} \quad f(j) = 1 + j.$$

Rezolvare. Se verifică egalitatea $\Delta P = 0$. Au loc relațiile:

$$\frac{\partial Q}{\partial x} = -\frac{\partial P}{\partial y} = \frac{y^2 - x^2}{(x^2 + y^2)^2}; \quad \frac{\partial Q}{\partial y} = \frac{\partial P}{\partial x} = \frac{-2xy}{(x^2 + y^2)^2}.$$

Luând $(x_0, y_0) = (0, 1)$, din (3.1) primim:

$$\begin{aligned} Q(x, y) &= \int_0^x \frac{y^2 - t^2}{(t^2 + y^2)^2} dt + \int_1^y 0 dt + c = \int_0^x \left(\frac{t}{t^2 + y^2} \right)' dt + c \\ &= \frac{t}{t^2 + y^2} \Big|_0^x + c = \frac{x}{x^2 + y^2} + c, \quad c \in \mathbb{R}. \end{aligned}$$

Astfel,

$$f(x) = \frac{y}{x^2 + y^2} + j \frac{x}{x^2 + y^2} + jc = \frac{j(x - jy)}{x^2 + y^2} + jc = \frac{j\bar{z}}{z\bar{z}} + jc,$$

deci $f(z) = \frac{j}{z} + jc$, $c \in \mathbb{R}$. Din condiția $f(j) = 1 + j$, deducem $1 + jc = 1 + j$,

deci $c = 1$. În final, $f(z) = \frac{j}{z} + j$, $z \in D$.

Observație. Funcția olomorfă $f(z)$ se poate determina, formal, în următoarele moduri:

- Am obținut $f(z) = \frac{y}{x^2 + y^2} + j \frac{x}{x^2 + y^2} + jc$, $z = x + jy$. Luând $z \in \mathbb{R}$ (adică punând $y = 0$ și $z = x$), obținem $f(z) = \frac{j}{z} + jc$, $\forall z \in \mathbb{R}^*$; de aici, pe baza principiului identității funcțiilor olomorfe (Teorema 1.7, Capitolul 4), deducem $f(z) = \frac{j}{z} + jc$, $\forall z \in \mathbb{C}^*$.

- Din secțiunea 2.5 rezultă

$$f'(z) = \frac{\partial P}{\partial x}(x, y) - j \frac{\partial P}{\partial y}(x, y) = \frac{-2xy}{(x^2 + y^2)^2} + j \frac{y^2 - x^2}{(x^2 + y^2)^2}, \quad \forall z \in \mathbb{C}^*.$$

Luând și aici $z \in \mathbb{R}^*$ (deci $y = 0$ și $z = x$), primim

$$f'(z) = \frac{-j}{z^2} = \left(\frac{j}{z} \right)', \quad \forall z \in \mathbb{C}^*,$$

deci $f(z) = \frac{j}{z} + k$, $k \in \mathbb{C}$. Din condiția $f(j) = 1 + j$ obținem $k = j$, deci

$$f(z) = j \left(\frac{1}{z} + 1 \right), \quad \forall z \in \mathbb{C}^*.$$

(ii) Să se determine funcția olomorfă $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy$, știind că $Q(x, y) = \operatorname{Im} f(z) = \varphi\left(\frac{y}{x}\right)$, iar $\varphi \in C^2(\mathbb{R})$ este o funcție dată.

Rezolvare. Utilizăm condiția $\Delta Q = 0$. Notând $t = \frac{y}{x}$, obținem

$$\frac{\partial Q}{\partial x} = \varphi'(t)t'_x = \frac{-y}{x^2}\varphi'(t) \quad \text{și} \quad \frac{\partial^2 Q}{\partial x^2} = \frac{2y}{x^3}\varphi'(t) + \frac{y^2}{x^4}\varphi''(t);$$

similar $\frac{\partial^2 Q}{\partial y^2} = \frac{1}{x^2}\varphi''(t)$. De aici, $\Delta Q = 0 \Leftrightarrow$

$$\frac{1}{x^2} \left[2\frac{y}{x}\varphi'(t) + \frac{y^2}{x^2}\varphi''(t) + \varphi''(t) \right] = 0 \Leftrightarrow$$

$$2t\varphi'(t) + (1 + t^2)\varphi''(t) = 0 \Leftrightarrow ((1 + t^2)\varphi'(t))' = 0 \Leftrightarrow$$

$$\varphi'(t) = \frac{C_1}{1 + t^2} \Leftrightarrow \varphi(t) = C_1 \arctg t + C_2, \quad \text{unde } C_1, C_2 \in \mathbb{R}.$$

Astfel,

$$Q(x, y) = \varphi\left(\frac{y}{x}\right) = C_1 \arctg \frac{y}{x} + C_2.$$

Din secțiunea 2.5 primim:

$$f'(z) = \frac{\partial Q}{\partial y}(x, y) + j \frac{\partial Q}{\partial x}(x, y) = C_1 \frac{x}{x^2 + y^2} - C_1 \frac{y}{x^2 + y^2} j, \quad (x, y) \neq (0, 0),$$

deci ($y = 0, z = x$): $f'(z) = \frac{C_1}{z}$ și $f(z) = C_1 \ln z + k_1$, unde $C_1 \in \mathbb{R}, k_1 \in \mathbb{C}, z \in \mathbb{R}^*$. Din principiul identității funcțiilor olomorfe rezultă

$$f(z) = C_1 \ln z + k_1, \quad z \in \mathbb{C}^*, C_1 \in \mathbb{R}, k_1 \in \mathbb{C}.$$

4 Diferențiala unei funcții complexe

4.1. Definiție

Fie f o funcție complexă de clasă $C^1(G)$, unde $G \subseteq \mathbb{C}$ este o mulțime deschisă, $f = P + jQ$.

Se numește **diferențială** a funcției f în punctul $z = x + jy \in G$ funcționala (forma) liniară

$$df(z) : \mathbb{R}^2 \rightarrow \mathbb{C}, \quad (df(z))(dx, dy) = \frac{\partial f}{\partial x}(z)dx + \frac{\partial f}{\partial y}(z)dy, \quad \forall (dx, dy) \in \mathbb{R}^2,$$

unde

$$\frac{\partial f}{\partial x} = \frac{\partial P}{\partial x} + j \frac{\partial Q}{\partial x} \text{ și } \frac{\partial f}{\partial y} = \frac{\partial P}{\partial y} + j \frac{\partial Q}{\partial y}.$$

Pe scurt, se poate scrie:

$$(4.1) \quad df = \frac{\partial f}{\partial x} dx + \frac{\partial f}{\partial y} dy.$$

4.2. Operatorii $\frac{\partial}{\partial z}$ și $\frac{\partial}{\partial \bar{z}}$

Din $z = x + jy$ și $\bar{z} = x - jy$, obținem, prin diferențiere formală $dz = dx + jdy$ și $d\bar{z} = dx - jdy$, deci $dx = \frac{1}{2}(dz + d\bar{z})$ și $dy = \frac{1}{2j}(dz - d\bar{z})$. De aici și din (4.1) rezultă:

$$(4.2) \quad df = \frac{1}{2} \left(\frac{\partial f}{\partial x} - j \frac{\partial f}{\partial y} \right) dz + \frac{1}{2} \left(\frac{\partial f}{\partial x} + j \frac{\partial f}{\partial y} \right) d\bar{z},$$

ceea ce sugerează introducerea operatorilor $\frac{\partial}{\partial z}$ și $\frac{\partial}{\partial \bar{z}}$ prin:

$$\frac{\partial}{\partial z} = \frac{1}{2} \left(\frac{\partial}{\partial x} - j \frac{\partial}{\partial y} \right); \quad \frac{\partial}{\partial \bar{z}} = \frac{1}{2} \left(\frac{\partial}{\partial x} + j \frac{\partial}{\partial y} \right).$$

Scriind acum f ca funcție de z și \bar{z} , i.e. $f(z, \bar{z})$, rezultă:

$$df = \frac{\partial f}{\partial z} dz + \frac{\partial f}{\partial \bar{z}} d\bar{z},$$

unde

$$(4.3) \quad \begin{cases} 2 \frac{\partial f}{\partial z} = \frac{\partial P}{\partial x} + \frac{\partial Q}{\partial y} + j \left(\frac{\partial Q}{\partial x} - \frac{\partial P}{\partial y} \right) \\ 2 \frac{\partial f}{\partial \bar{z}} = \frac{\partial P}{\partial x} - \frac{\partial Q}{\partial y} + j \left(\frac{\partial Q}{\partial x} + \frac{\partial P}{\partial y} \right) \end{cases}$$

Relațiile (4.3) s-au obținut din (4.2) și formulele pentru $\frac{\partial f}{\partial x}$ și $\frac{\partial f}{\partial y}$ din Definiția 4.1. A doua relație din (4.3) conduce la următorul rezultat:

4.3. Teoremă

Condițiile Cauchy-Riemann $\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y}$ și $\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x}$ sunt echivalente cu egalitatea $\frac{\partial f}{\partial \bar{z}} = 0$.

4.4. Exemplu

Reluăm funcția $f(z) = \bar{z}^2 + 3z - 2\bar{z} + 1 + j$ din Exemplele 2.2 și 2.6.(i). Avem $\frac{\partial f}{\partial \bar{z}} = 0 \Leftrightarrow 2\bar{z} - 2 = 0 \Leftrightarrow \bar{z} = 1 \Leftrightarrow z = 1$.

Așadar, singurul punct de monogenitate al funcției f este $z_0 = 1$.

5 Interpretarea geometrică a derivatei unei funcții complexe. Transformări conforme

5.1. Interpretarea geometrică a derivatei unei funcții complexe

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă. Punem $Z = f(z)$ și notăm cu Oxy , O_1XY planele variabilelor (z) , respectiv (Z) . Fie γ o curbă

netedă din planul (z) și $\Gamma = f(\gamma)$ imaginea sa în planul (Z) prin transformarea $Z = f(z)$. Notăm cu $M_0(z_0)$ un punct fixat pe (γ) , $M(z)$ un punct arbitrar pe (γ) și punem $Z_0 = f(z_0)$, $Z = f(z)$, $N_0(Z_0)$, $N(Z)$, vezi Fig.3.

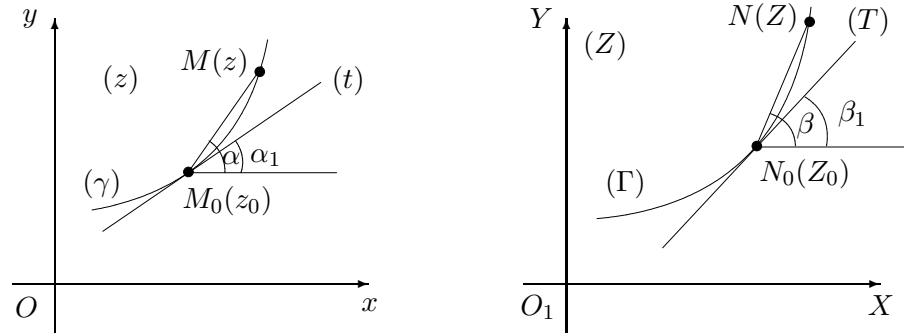


Fig.3

Fie $\alpha, \alpha_1; \beta, \beta_1$ unghiurile axelor Ox, O_1X , cu dreptele $M_0M, (t); N_0N, (T)$, unde $(t), (T)$ sunt tangentele în M_0 la (γ) , respectiv în N_0 la (Γ) .

Are loc egalitatea

$$f'(z_0) = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{f(z) - f(z_0)}{z - z_0} = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{N_0N \cdot e^{j\beta}}{M_0M \cdot e^{j\alpha}}.$$

Notând cu $\Delta s, \Delta S$ lungimile arcelor M_0M , respectiv N_0N și cu ds, dS elementele de arc pe (γ) , respectiv (Γ) , obținem:

$$f'(z_0) = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{N_0N}{\Delta S} \cdot \frac{\Delta s}{M_0M} \cdot \frac{\Delta S}{\Delta s} e^{j(\beta-\alpha)} = \frac{dS}{ds} e^{j(\beta_1-\alpha_1)},$$

deoarece

$$\lim_{z \rightarrow z_0} \frac{N_0N}{\Delta S} = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{\Delta s}{M_0M} = 1.$$

În concluzie,

$$f'(z_0) = \frac{dS}{ds} e^{j(\beta_1-\alpha_1)},$$

de unde rezultă

$$|f'(z_0)| = \frac{dS}{ds} \text{ și } \arg f'(z_0) = \beta_1 - \alpha_1 \pmod{2\pi},$$

i.e.:

- Modulul derivatei, $|f'(z_0)|$, caracterizează deformarea (contractia sau dilatarea) dimensiunilor liniare în punctul z_0 . De aceea, numărul $|f'(z_0)|$ se numește *coeficient de deformare liniară* în punctul z_0 și ne arată raportul în care se măresc sau se micșorează dimensiunile liniare (locale) în punctul z_0 .
- Argumentul derivatei, $\arg f'(z_0)$, în ipoteza $f'(z_0) \neq 0$, reprezintă *unghiul de rotație* al tangentei la curba (γ) în punctul z_0 prin transformarea $Z = f(z)$; acesta reprezintă unghiul cu care se rotește (în sens direct) tangenta la curba arbitrară (γ) în punctul M_0 pentru a ajunge pe direcția tangentei în punctul $N_0 = f(M_0)$ la curba $\Gamma = f(\gamma)$.

5.2. Transformări conforme

Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă și $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție dată.

- Aplicația $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ se numește *transformare conformă* în punctul $z_0 \in G$ dacă f este de clasă $C^1(G)$ și păstrează unghiurile curbelor în punctul z_0 , adică unghiul dintre orice curbe netede $\gamma_1, \gamma_2 \subseteq G$ care trec prin z_0 este egal cu unghiul dintre curbele $\Gamma_1 = f(\gamma_1)$ și $\Gamma_2 = f(\gamma_2)$ în punctul $f(z_0)$ din planul (Z) .
- Transformarea f se numește *direct sau invers conformă* în z_0 dacă se păstrează și sensul unghiurilor, respectiv nu se păstrează.
- Dacă $f'(z_0) \neq 0$, atunci transformarea f este direct conformă în z_0 .
- Dacă $D \subseteq \mathbb{C}$, $D_1 \subseteq \mathbb{C}$ sunt domenii și $f : D \rightarrow D_1$, atunci transformarea $w = f(z)$ se numește *conformă pe D* dacă f este bijectivă și conformă în fiecare punct $z \in D$.

6 Funcții întregi

Reamintim că o funcție $f : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ se numește *funcție întreagă* dacă f este olomorfă pe \mathbb{C} (Definiția 3.1).

6.1. Funcția polinomială

- Fiind dat un număr natural n și numerele complexe a_0, a_1, \dots, a_n , $a_n \neq 0$, funcția $p : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$,

$$p(z) = a_0 + a_1 z + a_2 z^2 + \dots + a_n z^n$$

se numește *funcție polinomială de grad n* .

- Se arată că p este monogenă în fiecare punct $z \in \mathbb{C}$ și

$$p'(z) = a_1 + 2a_2z + \cdots + na_nz^{n-1}, \quad \forall n \geq 1.$$

6.2. Funcția exponențială

- Se numește *funcție exponențială* funcția $\exp : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$,

$$\exp(z) = e^z = e^x(\cos y + j \sin y), \quad \forall z = x + jy \in \mathbb{C}.$$

- Părțile reală și imaginară ale funcției \exp sunt $P(x, y) = e^x \cos y$ și $Q(x, y) = e^x \sin y$; deoarece $\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y} = e^x \cos y$ și $\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x} = -e^x \sin y$, $\forall z \in \mathbb{C}$, deducem că funcția exponențială este o funcție întreagă.
- Are loc egalitatea $(e^z)' = e^z$.

Într-adevăr

$$(e^z)' = \frac{\partial P}{\partial x} + j \frac{\partial Q}{\partial x} = e^x(\cos y + j \sin y) = e^z, \quad \forall z \in \mathbb{C},$$

în conformitate cu Observația 2.5.

• Proprietăți ale funcției exponențiale

(i) $e^{z+2k\pi j} = e^z$, $\forall z \in \mathbb{C}, \forall k \in \mathbb{Z}$ deci funcția exponențială este o funcție periodică de perioadă $T_k = 2k\pi j$, $k \in \mathbb{Z}$; perioada $T_1 = 2\pi j$ este perioada principală.

(ii) $(e^z)^{(n)} = e^z$, $\forall n \in \mathbb{N}$

(iii) $e^z \neq 0$, $\forall z \in \mathbb{C}$

6.3. Funcțiile circulare și funcțiile hiperbolice

• Definiții

Funcțiile sinus (\sin), cosinus (\cos), sinus hiperbolic (sh) și cosinus hiperbolic (ch) se definesc astfel:

$$\sin : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \sin z = \frac{1}{2j}(e^{jz} - e^{-jz}), \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\cos : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \cos z = \frac{1}{2}(e^{jz} + e^{-jz}), \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\operatorname{sh} : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{sh} z = \frac{1}{2}(e^z - e^{-z}), \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\operatorname{ch} : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{ch} z = \frac{1}{2}(e^z + e^{-z}), \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

- **Olomorfe**

Funcțiile $\sin, \cos, \operatorname{sh}$ și ch sunt funcții întregi și au loc egalitățile:

$$(\sin z)' = \cos z, \quad (\cos z)' = -\sin z, \quad (\operatorname{sh} z)' = \operatorname{ch} z, \quad (\operatorname{ch} z)' = \operatorname{sh} z, \quad \forall z \in \mathbb{C}.$$

- **Periodicitate**

Funcțiile \sin și \cos au *perioada* $T = 2k\pi$, $k \in \mathbb{Z}$, iar funcțiile sh și ch au *perioada* $T = 2k\pi j$, $k \in \mathbb{Z}$.

- **Relații între $\sin, \cos, \operatorname{sh}, \operatorname{ch}$**

Au loc egalitățile:

$$\operatorname{ch}(jz) = \cos z, \quad \operatorname{sh}(jz) = j \sin z, \quad \cos(jz) = \operatorname{ch} z, \quad \sin(jz) = j \operatorname{sh} z, \quad \forall z \in \mathbb{C}.$$

- **Definiții**

Funcțiile tangentă (tg), cotangentă (ctg), tangentă hiperbolică (th) și cotangentă hiperbolică (cth) se definesc astfel:

$$\operatorname{tg} : \mathbb{C} \setminus \left\{ \frac{\pi}{2} + k\pi : k \in \mathbb{Z} \right\} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{tg} z = \frac{\sin z}{\cos z} = -j \frac{e^{2jz} - 1}{e^{2jz} + 1}$$

$$\operatorname{ctg} : \mathbb{C} \setminus \{k\pi : k \in \mathbb{Z}\} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{ctg} z = \frac{\cos z}{\sin z} = j \frac{e^{2jz} + 1}{e^{2jz} - 1}$$

$$\operatorname{th} : \mathbb{C} \setminus \left\{ \left(\frac{\pi}{2} + k\pi \right) j : k \in \mathbb{Z} \right\} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{th} z = \frac{\operatorname{sh} z}{\operatorname{ch} z} = \frac{e^{2z} - 1}{e^{2z} + 1}$$

$$\operatorname{cth} : \mathbb{C} \setminus \{k\pi j : k \in \mathbb{Z}\} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \operatorname{cth} z = \frac{\operatorname{ch} z}{\operatorname{sh} z} = \frac{e^{2z} + 1}{e^{2z} - 1}.$$

Funcțiile $\operatorname{tg}, \operatorname{ctg}, \operatorname{th}, \operatorname{cth}$ sunt olomorfe pe orice domeniu (sau mulțime deschisă) inclus în mulțimea lor de definiție. Derivatele lor sunt:

$$(\operatorname{tg} z)' = \frac{1}{\cos^2 z}, \quad (\operatorname{th} z)' = \frac{1}{\operatorname{ch}^2 z}, \quad (\operatorname{ctg} z)' = -\frac{1}{\sin^2 z}, \quad (\operatorname{cth} z)' = -\frac{1}{\operatorname{sh}^2 z}.$$

7 Funcții raționale. Funcții omografice (circulare)

7.1. Funcții raționale

Fie p și q polinoame date, prime între ele. Funcția

$$R : \mathbb{C} \setminus \{z \in \mathbb{C} : q(z) = 0\} \rightarrow \mathbb{C}, \quad R(z) = \frac{p(z)}{q(z)}$$

se numește *funcție rațională*.

O funcție rațională este olomorfă pe orice mulțime deschisă inclusă în mulțimea sa de definiție și

$$R'(z) = \frac{p'(z)q(z) - p(z)q'(z)}{q^2(z)}, \quad \forall z \in \mathbb{C}, \quad q(z) \neq 0.$$

7.2. Funcții omografice (circulare)

• Definiție

Fie $a, b, c, d \in \mathbb{C}$ astfel încât $ad \neq bc$. Se numește *funcție omografică* (*circulară*) funcția rațională f definită prin

$$f(z) = \begin{cases} \frac{az + b}{cz + d}, & \text{dacă } c \neq 0 \text{ și } z \in \mathbb{C} \setminus \left\{-\frac{d}{c}\right\} \\ \frac{az + b}{d}, & \text{dacă } c = 0 \text{ și } z \in \mathbb{C} \end{cases}$$

Funcția f se poate prelungi la $\overline{\mathbb{C}}$ prin $f\left(-\frac{d}{c}\right) = \infty$, pentru $c \neq 0$; $f(\infty) = \frac{a}{c}$, pentru $c \neq 0$; $f(\infty) = \infty$, pentru $c = 0$.

• Transformarea $Z = f(z) = \frac{az + b}{cz + d}$ se numește *transformare omografică* sau *transformare circulară*.

• *Transformări omografice particulare*

(i) *Translația* $Z = f(z) = z + b$ ($a = d = 1$, $c = 0$, $b \in \mathbb{C}$)

(ii) *Omotetia* $Z = f(z) = az$, cu $a \in \mathbb{R}$, $a > 0$

(iii) *Rotația* $Z = f(z) = e^{j\theta}z$, $\theta \in \mathbb{R}$

(iv) *Inversiunea* $Z = f(z) = \frac{1}{\bar{z}}$

• *Proprietăți ale transformărilor circulare (omografice)*

(i) Orice transformare omografică (circulară) este o succesiune de translații, rotații, omotetii și inversiuni.

(ii) Orice transformare circulară (omografică) transformă orice cerc într-un cerc sau dreaptă și transformă orice dreaptă într-un cerc sau dreaptă. (Această proprietate justifică denumirea de "transformare circulară".)

8 Aplicații multivoce

Există legi (corespondențe) care atașează unui număr complex z mai multe numere complexe, de exemplu $\sqrt[n]{z}$, cu $n \geq 2$, sau $\operatorname{Ln} z$. Orice astfel de lege (corespondență) se numește *funcție (aplicație) multiformă sau multivocă*, iar o funcție complexă standard, care atașază unui număr z un singur număr complex $f(z)$ se mai numește *funcție uniformă*.

8.1. Aplicația (funcția) radical

• Fie $g : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$, $g(w) = w^n$, $n \geq 2$, $n \in \mathbb{N}$. Funcția g este o funcție întreagă dar nu este injectivă: într-adevăr ecuația $g(w) = z$, $z \in \mathbb{C}^*$, i.e. $w^n = z$, $z \in \mathbb{C}^*$, are n soluții distincte

$$w_k = \sqrt[n]{|z|} \exp \left(j \frac{\arg z + 2k\pi}{n} \right), \quad 0 \leq k \leq n-1.$$

• Punem

$$D_k = \left\{ w = \rho e^{j\theta} : \rho > 0, \frac{2k\pi}{n} < \theta < \frac{2k\pi}{n} + \frac{\pi}{n} \right\}$$

și

$$d_k = \left\{ w = \rho e^{j\theta} : \rho \geq 0, \theta = \frac{2k\pi}{n} \right\}, \quad 0 \leq k \leq n-1$$

Notăm $T = \{re^{jt} : r \geq 0, t = 0\}$, i.e. T este semiaxa pozitivă Ox și fie $D = \mathbb{C} \setminus T$ (Fig. 4). Observăm că $g(d_k) = T$, iar funcțiile $g_k : D_k \rightarrow D$, $g_k(w) = w^k$, $0 \leq k \leq n-1$, sunt inversabile.

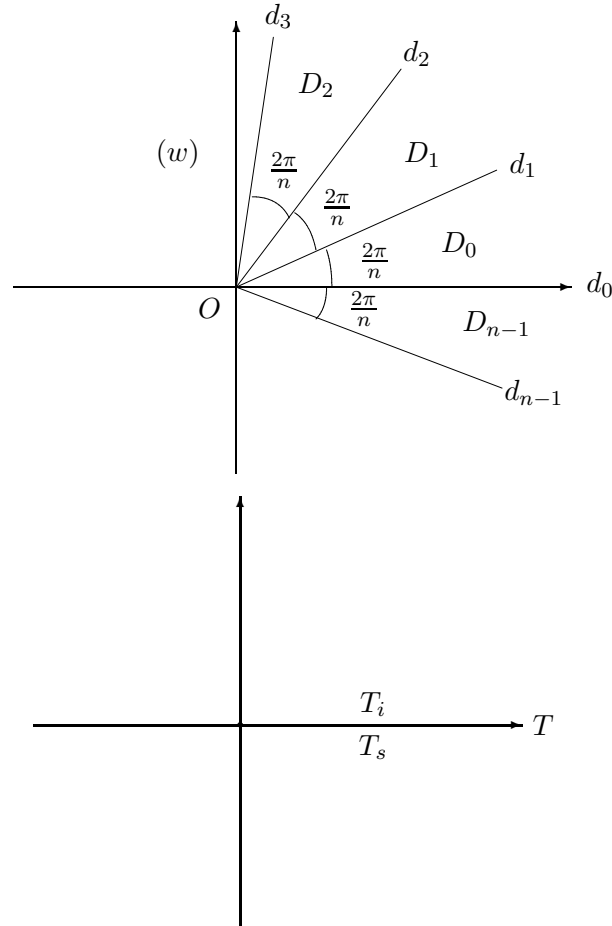


Fig.4

Semidreapta T , numită *tăietură* în \mathbb{C} , se concepe ca fiind formată din două borduri: *bordura inferioară* $T_i = \{re^{jt} : r \geq 0, t = 0\}$ și *bordura superioară* $T_s = \{re^{jt} : r \geq 0, t = 2\pi\}$.

• Definiții

Funcțiile $f_k = g_k^{-1} : D \rightarrow D_k$,

$$f_k(z) = \sqrt[n]{|z|} \exp\left(j \frac{\arg z + 2k\pi}{n}\right), \quad 0 \leq k \leq n-1,$$

se numesc **ramurile uniforme** sau **determinările uniforme** ale aplicației multiforme (multivoce) $z \mapsto \sqrt[n]{z}$.

- Funcția $f_0 : D \rightarrow D_0$, $f_0(z) = \sqrt[n]{|z|} \exp\left(j \frac{\arg z}{n}\right)$ se numește *determinarea principală* sau *ramura principală* a aplicației multiforme $z \mapsto \sqrt[n]{z}$.

- Funcțiile f_k se pot prelungi prin continuitate pe T , mai exact, prelungirea prin continuitate $\tilde{f}_k : D \cup T \rightarrow D_k \cup d_k$ este

$$\tilde{f}_k(z) = \begin{cases} f_k(z), & \text{dacă } z \in D \cup T_i \\ f_{k+1}(z), & \text{dacă } z \in T_s \end{cases} \quad 0 \leq k \leq n-1, \text{ cu } f_{n+1} = f_0.$$

- Punctul $z = 0$ se numește *punct critic* al aplicației multiforme $z \mapsto \sqrt[n]{z}$.
- Funcțiile f_k sunt olomorfe pe D și au loc egalitățile

$$f'_k(z) = \frac{f_k(z)}{nz}, \quad \forall z \in D \text{ și } \forall k \in \{0, 1, 2, \dots, n-1\}.$$

8.2. Funcția (aplicația) logaritmică

- Fie $g : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathbb{C}^*$, $g(w) = e^w$. Funcția g este o funcție întreagă, dar nu este injectivă: într-adevăr, ecuația $e^w = z$, $z \in \mathbb{C}^*$ are o infinitate de soluții $w_k = \ln|z| + j(\arg z + 2k\pi)$, $k \in \mathbb{Z}$.

- Punem

$$D_k = \{w = u + jv : u \in \mathbb{R}, 2k\pi < v < 2k\pi + 2\pi\}$$

și

$$d_k = \{w = u + jv : u \in \mathbb{R}, v = 2k\pi\}, \quad k \in \mathbb{Z}.$$

Notând cu T semiaxa pozitivă Ox (vezi secțiunea 2.8.1), se constată că $g(d_k) = T$, iar funcțiile $g_k : D_k \rightarrow D = \mathbb{C} \setminus T$, $g_k(w) = e^w$, $k \in \mathbb{Z}$, sunt inversabile.

• Definiție

Funcțiile $f_k = g_k^{-1} : D \rightarrow D_k$, $f_k(z) = \ln|z| + j(\arg z + 2k\pi)$, $k \in \mathbb{Z}$, se numesc **determinările uniforme** sau **ramurile uniforme** ale aplicației multiforme $F : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathcal{P}(\mathbb{C})$, $F(z) = \text{Ln } z$.

- Funcția $f_0 : D \rightarrow D_0$, $f_0(z) = \ln|z| + j \arg z$ se numește **determinarea principală** sau **ramura principală** a aplicației multiforme $F(z) = \text{Ln } z$, $z \in \mathbb{C}^*$.

- Punctul $z = 0$ se numește *punct critic* sau *punct de ramificație* al aplicației multiforme $z \mapsto \text{Ln } z$, $z \in \mathbb{C}^*$.

- Funcțiile f_k , $k \in \mathbb{Z}$, sunt olomorfe pe D și au loc egalitățile

$$f'_k(z) = \frac{1}{z}, \quad \forall z \in D, \quad \forall k \in \mathbb{Z}.$$

8.3. Aplicația (funcția) putere

Fie $f_k : D \rightarrow D_k$, $k \in \mathbb{Z}$, determinările (ramurile) uniforme ale aplicației logaritmice $z \mapsto \text{Ln } z$, puse în evidență în secțiunea 8.2 și $\alpha \in \mathbb{C}$.

- Funcțiile $h_k : D \rightarrow D_k$, $h_k = \exp(\alpha f_k)$, $k \in \mathbb{Z}$, se numesc determinările (ramurile) uniforme ale aplicației multiforme $F : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathcal{P}(\mathbb{C})$, $F(z) = z^\alpha = \exp(\alpha \text{Ln } z)$.

- Funcția $h_0 : D \rightarrow D_0$, $h_0(z) = \exp(\alpha \ln z) = \exp[\alpha(\ln |z| + j \arg z)]$ se numește determinarea (ramura) principală a funcției multiforme $F(z) = z^\alpha$.

9 Probleme

Enunțuri

1. Să se determine punctele în care următoarele funcții complexe $f : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$ sunt monogene și să se calculeze valoarea derivatei în aceste puncte:

(i) $f(z) = \bar{z}^3 + 2z^3 + z^2 - 3\bar{z}^2 + 20z + 15\bar{z} + 1 + j$

(ii) $f(z) = 2z^2 + z\bar{z} - \bar{z}^2 + 2(1+j)z - \bar{z} + 2 - j$

(iii) $f(z) = z^2\bar{z} + 2\text{Re } z$

(iv) $f(z) = |z|^5 - \frac{1}{2}\bar{z}$

(v) $f(z) = |z|^{10} - \frac{1}{2}\bar{z}$

2. Fie $f : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = z^2 + a\bar{z}^2 + 4z\bar{z} + 2z - 8\bar{z} + 1 + 2j$, $a \in \mathbb{C}$.

(i) Să se determine punctele în care f este monogenă și să se calculeze valoarea derivatei în aceste puncte pentru fiecare din următoarele valori ale parametrului a : $a = 1 - j$; $a = 2$; $a = -2$; $a = 1 + j\sqrt{3}$.

(ii) Să se determine $a \in \mathbb{C}$ pentru care f nu este monogenă în nici un punct.

3. Să se determine $a, b, c, d \in \mathbb{C}$ astfel încât funcțiile de mai jos să fie funcții întregi (olomorfe pe \mathbb{C}) și să se scrie expresiile lor în funcție de variabila $z = x + jy$.

(i) $f(z) = ax^2 + bxy + cy^2 + x - y + j(ax^2 + 2xy + dy^2 + x + ay)$

(ii) $f(z) = 8ax + a^2 \cos x \cosh y + j(a^4 y - b \sin x \sinh y)$

4. Să se determine funcția olomorfă $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy$ în următoarele situații:

- (i) $P(x, y) = \frac{x}{x^2 + y^2} - 2xy$
- (ii) $Q(x, y) = e^x(x \sin y + y \cos y)$; $f(1) = e$
- (iii) $Q(x, y) = x \operatorname{sh} x \sin y + y \operatorname{ch} x \cos y$; $f(1) = \operatorname{ch} 1$
- (iv) $Q(x, y) = \frac{1}{2}y \ln(x^2 + y^2) + x \operatorname{arctg} \frac{y}{x}$; $f(j) = -\frac{\pi}{2}$
- (v) $P(x, y) = \frac{x}{2} \ln(x^2 + y^2) - y \operatorname{arctg} \frac{y}{x}$; $f(1) = j$
- (vi) $P(x, y) = \frac{\sin 2x}{\operatorname{ch} 2y - \cos 2x}$; $f\left(\frac{\pi}{4}\right) = 1$
- (vii) $P(x, y) + Q(x, y) = e^x[(x + y) \cos y + (x - y) \sin y]$; $f(0) = 1 - j$
- (viii) $P(x, y) = \operatorname{arctg} \frac{y}{x}$; $x > 0$; $f(e) = 0$
- (ix) $|f(z)| = (x^2 + y^2)e^x$; $f(\pi j) = \pi^2$
- (x) $P(x, y) - Q(x, y) = \frac{x - y}{2} \ln(x^2 + y^2) - (x + y) \operatorname{arctg} \frac{y}{x}$; $f(1) = 2(1 + j)$

5. Să se determine funcția olomorvă $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$, $z = x + jy$, în fiecare din situațiile de mai jos, știind că $\varphi \in C^2(\mathbb{R})$:

- (i) $P(x, y) = \varphi(x^2 + y^2)$
- (ii) $Q(x, y) = \varphi\left(\frac{x^2 + y^2}{x}\right)$
- (iii) $Q(x, y) = \varphi(x^2 - y^2)$
- (iv) $P(x, y) = \varphi(x + \sqrt{x^2 + y^2})$

6. Fie $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă olomorvă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$, $P = \operatorname{Re} f$ și $Q = \operatorname{Im} f$.

- (i) Să se arate că funcția $g : D \rightarrow \mathbb{R}$, $g(x, y) = \ln |f(z)|$ este armonică.
- (ii) Dacă funcția Q^2 este armonică, atunci f este constantă.
- (iii) Să se demonstreze relația: $\frac{\partial P}{\partial x} \cdot \frac{\partial Q}{\partial x} + \frac{\partial P}{\partial y} \cdot \frac{\partial Q}{\partial y} = 0$.

7. Să se arate că dacă modulul sau argumentul derivatei funcției olomorfe $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ este constant, atunci funcția f este liniară pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$ (adică $\exists a, b \in \mathbb{C}$ astfel încât $f(z) = az + b$, $\forall z \in D$).

8. Fie $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție de clasă $\mathcal{H}(G)$, $P = \operatorname{Re} f$ și $Q = \operatorname{Im} f$. Punând $z = re^{jt}$, obținem $f(z) = f(re^{jt}) = u(r, t) + jv(r, t)$, unde $u(r, t) = P(x, y)$, $v(r, t) = Q(x, y)$ cu $x = r \cos t$, $y = r \sin t$. Să se demonstreze că au loc (în G) egalitățile

$$\frac{\partial u}{\partial t} = -r \frac{\partial v}{\partial r} \quad \text{și} \quad \frac{\partial v}{\partial t} = r \frac{\partial u}{\partial r},$$

numite condițiile Cauchy-Riemann în coordonate polare.

9. Să se determine:

(i) Deformarea liniară și unghiul de rotație ale transformării

$$Z = \frac{2z - j + 4}{2 + jz} \text{ în punctul } z_0 = j.$$

(ii) Regiunile din plan care se dilată și cele care se contractă prin transformarea $Z = \frac{z + j}{jz + 3}$.

10. Să se determine:

(i) Mulțimea din planul complex cu proprietatea că în fiecare punct al său coeficientul de deformare liniară al transformării $Z = \frac{z + j}{2jz - 1}$ este egal cu 1.

(ii) Mulțimea de puncte din plan cu proprietatea că unghiul de rotație prin transformarea $Z = \frac{2z - j + 2}{j - z - 1}$ este nul.

11. Să se determine transformarea circulară (omografică) care transformă punctele z_k în Z_k , $1 \leq k \leq 3$, în următoarele situații:

(i) $z_1 = 1 + j$, $z_2 = j$, $z_3 = 0$, $Z_1 = \infty$, $Z_2 = 1 + j$, $Z_3 = 0$

(ii) $z_1 = 0$, $z_2 = -1$, $z_3 = 1 - j$, $Z_1 = \frac{2}{5}(4 - 3j)$, $Z_2 = \frac{3}{2} - \frac{5}{4}j$, $Z_3 = 1 - j$

(iii) $z_1 = \infty$, $z_2 = -j$, $z_3 = 0$, $Z_1 = 0$, $Z_2 = 1$, $Z_3 = \infty$

12. Să se determine imaginile următoarelor domenii din planul complex prin transformările indicate:

(i) $D = \left\{ (x, y) \in \mathbb{R}^2 : |z| = 1, 0 \leq \arg z \leq \frac{\pi}{20} \right\}$, $Z = z^{10}$

(ii) $D = \left\{ (x, y) \in \mathbb{R}^2 : |z| > 2, 0 < \arg z < \frac{2\pi}{3} \right\}$, $Z = z^6$

(iii) $D = \{(x, y) \in \mathbb{R}^2 : |z| \leq 1\}$, $Z = \frac{z + 2}{2z + 1}$

(iv) $D = \{(x, y) \in \mathbb{R}^2 : x + y = -1\}$, $Z = \frac{z - j}{z + 1}$

(v) $D = \{(x, y) \in \mathbb{R}^2 : |z + j| = 1\}$, $Z = \frac{j}{z}$.

13. Să se determine partea reală și partea imaginară pentru următoarele numere complexe:

(i) $\cos\left(\frac{\pi}{2} + j \ln 3\right)$; $\operatorname{sh}\left(1 - j\frac{\pi}{2}\right)$

(ii) $\exp(1 - 2\pi j/3)$; $\operatorname{tg}(1 - j)$.

14. Să se rezolve în \mathbb{C} ecuațiile:

(i) $\sin z - \cos z = 2$

(ii) $\sin z + 2 \cos z = 3$

(iii) $\operatorname{sh} z + 3 \operatorname{ch} z = j$

15. Să se demonstreze următoarele egalități:

- (i) $\operatorname{Im}(\operatorname{ch} z) = \operatorname{sh} x \sin y$
(ii) $\operatorname{Re}(\operatorname{tg} z) = \frac{\sin 2x}{\cos 2x + \operatorname{ch} 2y}$
(iii) $|\cos z| = \sqrt{\operatorname{ch}^2 y - \sin^2 x}$
(iv) $|\operatorname{sh} z| = \sqrt{\operatorname{ch}^2 x - \cos^2 y}$

Soluții. Indicații. Răspunsuri

1. (i) $\frac{\partial f}{\partial \bar{z}} = 3\bar{z}^2 - 6\bar{z} + 15 = 0 \Leftrightarrow \bar{z} = 1 \pm 2j \Leftrightarrow z_{1,2} = 1 \pm 2j$
 $f'(z_k) = 14z_k - 10, k \in \{1, 2\}; f'(z_1) = 4 + 28j; f'(z_2) = 4 - 28j$
(ii) $z_1 = -1; f'(-1) = 2j - 3$
(iii) $\pm j; f'(j) = f'(-j) = 3$
(iv), (v) Vezi Exemplul 2.6.(ii).
2. $\frac{\partial f}{\partial \bar{z}} = 2a\bar{z} + 4z - 8 = 0 \Rightarrow z(4 - a\bar{a}) = 4(2 - a)$
(i) $a = 1 - j \Rightarrow z_0 = 2(1 + j), f'(z_0) = 14 - 4j; a = 2 \Rightarrow z_0 = 1 + jy_0, y_0 \in \mathbb{R}, f'(z_0) = 8 - 2jy_0$; pentru $a = -2$ și $a = 1 + j\sqrt{3}$, f nu este monogenă în nici un punct $z_0 \in \mathbb{C}$.
(ii) $a\bar{a} = 4$ și $a \neq 2$.
3. Se utilizează condițiile Cauchy-Riemann.
(i) $a = 1, b = -2, c = d = -1, f(z) = (1 + j)(z^2 + z)$
(ii) Avem $a^4 = 8a, b = a^2, f(z) = 4az + b \cos z$, unde $(a, b) \in \{(0, 0), (2, 4), (-1 - j\sqrt{3}, -2 + 2j\sqrt{3}), (-1 + j\sqrt{3}, -2 - 2j\sqrt{3})\}$
4. Vezi Exemplul 2.3.4.(i).
(i) $f(z) = \frac{1}{z} + j(2 + z^2 + c), c \in \mathbb{R}$ (ii) $f(z) = ze^z$
(iii) $f(z) = z \operatorname{ch} z$ (iv) $f(z) = z \ln z$
(v) $f(z) = z \ln z + j$ (vi) $f(z) = \operatorname{ctg} z$
(vii) Se calculează $\frac{\partial P}{\partial x} + \frac{\partial Q}{\partial x}$ și $\frac{\partial P}{\partial y} + \frac{\partial Q}{\partial y}$ și se utilizează condițiile Cauchy-Riemann; $f(z) = z \exp(z) + 1 - j$.
(viii) $f(z) = j(1 - \ln z)$
(ix) $\ln f(z) = \ln |f(z)| + j \arg f(z)$, deci $\ln f(z) = x + \ln(x^2 + y^2) + j \arg f(z)$.
Luăm $g(z) = \ln f(z), P(x, y) = x + \ln(x^2 + y^2), Q(x, y) = \arg f(z), g = P + jQ$.
Din $\frac{\partial Q}{\partial x} = -\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{2y}{x^2 + y^2}$ și $\frac{\partial Q}{\partial y} = \frac{\partial P}{\partial x} = 1 + \frac{2x}{x^2 + y^2}$ deducem:

$$Q(x, y) = \int_0^x \frac{-2y}{x^2 + y^2} dt + \int_1^y (1 + 0) dt + C_1$$

$$= -2\operatorname{arctg} \frac{t}{y} \Big|_0^x + y + C_1 = 2\operatorname{arctg} \frac{y}{x} + y + C, \quad C \in \mathbb{R},$$

deoarece $\operatorname{arctg} a + \operatorname{arctg} \frac{1}{a} = \frac{\pi}{2} \operatorname{sgn} a$, $a \in \mathbb{R}^*$.

Astfel, $g(z) = z + \ln z^2 + Cj = \ln(z^2 e^{z+Cj})$, deci $f(z) = z^2 e^{z+Cj}$. Din condiția $f(\pi j) = \pi^2$ rezultă $-\pi^2 e^{\pi j} e^{Cj} = \pi^2 \Leftrightarrow e^{Cj} = 0$, deci $C = 0$ și $f(z) = z^2 e^z$.

(x) Analog (vii); $f(z) = z \ln z + 2(1+j)$.

5. Se procedează similar cu Exemplul 3.4.(ii).

(i) $f(z) = C_1 \ln z + C_2$, $C_1 \in \mathbb{R}$, $C_2 \in \mathbb{R}$

(ii) $f(z) = \frac{jC}{z} + k$, unde $C \in \mathbb{R}$, $k \in \mathbb{C}$

(iii) $f(z) = jC_1 z^2 + C_2$, $C_1 \in \mathbb{R}$, $C_2 \in \mathbb{C}$

(iv) $f(z) = C_1 \sqrt{z} + C_2$, $C_1 \in \mathbb{R}$, $C_2 \in \mathbb{C}$

6. Se utilizează condițiile Cauchy-Riemann.

(ii) $\Delta Q^2 = 2 \left(\left(\frac{\partial Q}{\partial x} \right)^2 + \left(\frac{\partial Q}{\partial y} \right)^2 \right) + 2\Delta P = 0$; deoarece $\Delta P = 0$, rezultă

$\frac{\partial Q}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y} = 0$, deci $Q = \text{constant}$, apoi $P = \text{constant}$, prin urmare $f = \text{constant}$.

7. Fie $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$; avem $f'(z) = P'_x - jP'_y$.

1° **Să presupunem că** $|f'(z)| = a$, $\forall z \in D \subseteq \mathbb{C}$. Atunci $(P'_x)^2 + (P'_y)^2 = a^2$, de unde prin derivare în raport cu x și y primim

$$P'_x P''_{xx} + P'_y P''_{xy} = 0, \quad P'_x P''_{xy} + P'_y P''_{yy} = 0.$$

Înmulțind prima egalitate cu P'_y și a doua P'_x obținem prin adunare

$$P'_x P'_y \Delta P + P''_{xy} [(P'_x)^2 + (P'_y)^2] = 0$$

și utilizând faptul că P este o funcție armonică primim $a^2 P''_{xy} = 0$.

• Dacă $a = 0$, atunci $P'_x = P'_y = 0$ deci $P = \text{const.}$ și astfel f este constantă, i.e. $f(z) = 0 \cdot z + c$, $c \in \mathbb{C}$.

• Dacă $a \neq 0$, atunci $P''_{xy} = 0 \Leftrightarrow P(x, y) = g(x) + h(y)$, unde $g, h \in C^2(E)$, $E \subset \mathbb{R}$. Din $\Delta P = 0$ deducem $g''(x) + h''(y) = 0$, $\forall x, y \in \mathbb{R}$, de unde obținem $g''(x) = -h''(y) = 2k$, $k = \text{constant}$. Astfel,

$$P(x, y) = k(x^2 - y^2) + b_1 x + b_2 y + d, \quad d = d_1 + d_2.$$

Întrucât $(P'_x)^2 + (P'_y)^2 = a^2$, avem

$$(2kx + b_1)^2 + (-2ky + b_2)^2 = a^2, \quad \forall x, y \in \mathbb{R},$$

deci $k = 0$. După calcule standard rezultă $P(x, y) = b_1x + b_2y + d$, unde $b_1, b_2, d \in \mathbb{R}$. Mai departe, din condițiile Cauchy-Riemann obținem $Q(x, y) = -b_2x + b_1y + b_3$, $b_3 \in \mathbb{R}$. În final, $f(z) = \alpha z + \beta$, $\alpha = b_1 - b_2j \in \mathbb{C}$, $\beta = d + b_3j \in \mathbb{C}$.

2° **Să presupunem că $\arg f'(z) = \lambda_1 = \text{constant}$.** Deducem $\frac{P'_y}{P'_x} = -\operatorname{tg} \lambda_1 = \lambda$, deci $P'_y - \lambda P'_x = 0$. Derivând egalitatea în raport cu x și y primim: $P''_{xy} - \lambda P''_{xx} = 0$, $P''_{yy} - \lambda P''_{xy} = 0$; înmulțind a doua egalitate cu $-\lambda$ și adunând relațiile rezultă $P''_{xy}(1 + \lambda^2) = \lambda \Delta P$, așadar $P''_{xy} = 0$. Mai departe, se procedează ca la partea a doua din 1°.

8. Se utilizează regula de derivare a unei funcții compuse; pentru detalii, vezi [15], [22].

9. (i) $Z' = \frac{3-4j}{(2+jz)^2}$; $Z'(j) = 3-4j$, deci deformarea liniară este $|Z'(j)| =$

5, iar unghiul de rotație este $\arg Z'(j) = 2\pi - \operatorname{arctg} \frac{4}{3}$.

(ii) Se dilată mulțimile situate în discul $\Delta(3j; 2)$ și se contractă cele din exteriorul discului.

10. (i) $|Z'| = 1 \Leftrightarrow \left|z + \frac{j}{2}\right| = \frac{1}{2} \Leftrightarrow z \in \Gamma\left(-\frac{j}{2}, \frac{1}{2}\right)$.

(ii) $Z' = j(j-z-1)^{-2}$; $\arg Z' = 0 \Leftrightarrow \arg(j-z-1) \in \left\{\frac{\pi}{4}, \frac{5\pi}{4}\right\}$ și $z \neq -1+j$. Obținem dreapta $x-y+2=0$ fără punctul $(-1, 1)$.

11. (i) $Z = \frac{(j-1)z}{z-1-j}$

(ii) $Z = \frac{(4-j)z + 4j - 2}{(2+j)z + j - 2}$

(iii) $Z = \frac{1}{jz}$

12. (i) Sfertul de cerc unitate din cadranul I, împreună cu punctele $(1,0)$ și $(0,1)$.

(ii) $\mathbb{C} \setminus \overline{\Delta}(0; 64)$

(iii) $\mathbb{C} \setminus \Delta(0; 1)$

(iv) Din $Z = \frac{z-j}{z+1}$ rezultă $z = \frac{Z+j}{1-Z}$. Astfel $x+y=-1 \Leftrightarrow \frac{z+\bar{z}}{2} + \frac{z-\bar{z}}{2j} = -1 \Leftrightarrow Z + \bar{Z} = 2 \Leftrightarrow X = 1$. Așadar, dreapta $x+y=-1$ din planul (z) devine dreapta $X=1$ din planul (Z) .

(v) $X = -\frac{1}{2}$

13. (i) $\operatorname{Re} \cos \left(\frac{\pi}{2} + j \ln 3 \right) = 0$, $\operatorname{Im} \cos \left(\frac{\pi}{2} + j \ln 3 \right) = -\frac{4}{3}j$.

14. (i) Se pune $e^{jz} = u$ și se obține ecuația $u^2 - 2(j-1)u - j = 0$, cu soluțiile $u_{1,2} = (j-1)(\sqrt{2}+1)/\sqrt{2}$. În final, $z \in -j \operatorname{Ln} z_{1,2} = \frac{3\pi}{4} + 2\pi\mathbb{Z} - j \ln(\sqrt{2}+1)$.

(ii) $e^{jz} = u$; $(1+2j)u^2 - 6ju + 2j - 1 = 0$; $u_1 = j+2$; $u_2 = \frac{1}{5}(j+2)$;

$z \in \pm \frac{j}{2} \ln 5 + \operatorname{arctg} \frac{1}{2} + 2\pi\mathbb{Z}$.

(iii) $e^z = u$; $2u^2 - ju + 1 = 0$; $z_1 = j$; $z_2 = -j/2$;

$z \in \{j(\pi/2 + 2k\pi); k \in \mathbb{Z}\} \cup \{-\ln 2 + j(3\pi/2 + 2k\pi) : k \in \mathbb{Z}\}$

15. (i) $\operatorname{ch} z = \frac{1}{2}(e^z + e^{-z}) = \frac{1}{2}(e^x e^{jy} + e^{-x} - e^{-jy}) = \operatorname{ch} x \cos y + j \operatorname{sh} x \sin y$

(ii) $\operatorname{tg} z = \frac{\sin 2x}{\cos 2x + \operatorname{ch} 2y} + j \frac{\operatorname{sh} 2y}{\cos 2x + \operatorname{ch} 2y}$

(iii) $\cos z = \cos x \operatorname{ch} y - j \sin x \operatorname{sh} y$

(iv) $\operatorname{sh} z = \operatorname{sh} x \cos y + j \operatorname{ch} x \sin y$.

Capitolul 3

Integrala în complex

1 Integrala unei funcții complexe de o variabilă reală

1.1. Definiție

Fie $a, b \in \mathbb{R}$, $a < b$ și $z : [a, b] \rightarrow \mathbb{C}$, $z(t) = x(t) + jy(t)$, $a \leq t \leq b$, o funcție complexă continuă de o variabilă reală. Se numește **integrală definită** a funcției z pe intervalul $[a, b]$ numărul complex $\int_a^b z(t)dt$ dat de egalitatea

$$\int_a^b z(t)dt = \int_a^b x(t)dt + j \int_a^b y(t)dt.$$

• Proprietățile integralei complexe definite mai sus rezultă din proprietățile integralei reale (liniaritate, aditivitate în raport cu intervalul ș.a.), vezi [22].

1.2. Primitivele unei funcții complexe de o variabilă reală

- Funcția complexă derivabilă $Z : [a, b] \rightarrow \mathbb{C}$ se numește *primitivă* a funcției $z : [a, b] \rightarrow \mathbb{C}$ dacă egalitatea $Z'(t) = z(t)$ are loc pentru orice $t \in [a, b]$.
- Mulțimea tuturor primitivelor funcției $z : [a, b] \rightarrow \mathbb{C}$ se numește *integrala nedefinită* a funcției $z(t)$ și se notează $\int z(t)dt$. Are loc $\int z(t)dt = Z(t) + \mathcal{C}$, unde Z este o primitivă a funcției z , iar \mathcal{C} este mulțimea funcțiilor complexe constante definite pe $[a, b]$.

- Dacă $Z(t)$ este o primitivă a funcției $z(t)$ atunci are loc *formula Newton-Leibniz*

$$\int_a^b z(t)dt = Z(b) - Z(a).$$

- Orice funcție continuă $z : [a, b] \rightarrow \mathbb{C}$ admite primitive.

2 Integrala curbilinie a unei funcții complexe de variabilă complexă

2.1. Definiție

Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă (nevidă) și $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă continuă, $f = P + jQ$. Fie, de asemenea, $a, b \in \mathbb{R}$, $a < b$ și (γ) o curbă netedă, $(\gamma) : x = x(t), y = y(t), a \leq t \leq b$, unde $x \in C^1[a, b]$, $y \in C^1[a, b]$ și $|x'(t)|^2 + |y'(t)|^2 > 0, \forall t \in [a, b]$. Punem $z(t) = x(t) + jy(t)$, $a \leq t \leq b$ și presupunem că $z(t) \in G, \forall t \in [a, b]$.

În condițiile descrise, definim **integrala curbilinie** a funcției f de-a lungul curbei (γ) sau pe curba (γ) drept numărul complex

$$\int_{\gamma} f(z)dz = \int_a^b f(z(t))z'(t)dt.$$

- Scriind $f(z) = P(x, y) + jQ(x, y)$ și $dz = dx + jdy$, obținem:

$$\int_{\gamma} f(z)dz = \int_{\gamma} P(x, y)dx - Q(x, y)dy + j \int_{\gamma} P(x, y)dy + Q(x, y)dx.$$

În concluzie, calculul integralei curbilinii complexe revine la calculul a două integrale curbilinii reale.

- Dacă notăm cu $A(x(a), y(a))$ și $B(x(b), y(b))$ extremitățile curbei (γ) și $A \neq B$, se poate scrie $\int_{\widehat{AB}} f(z)dz$ în loc de $\int_{\gamma} f(z)dz$.

- Dacă (γ) este o curbă netedă (drum neted) pe porțiuni, adică (γ) se obține prin juxtapunerea unui număr finit de drumuri (curbe) netede

$(\gamma_1), (\gamma_2), \dots, (\gamma_m)$, situate în G , atunci integrala curbilinie a funcției $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ de-a lungul curbei γ se definește prin egalitatea

$$\int_{\gamma} f(z)dz = \sum_{k=1}^m \int_{\gamma_k} f(z)dz.$$

- Dacă (γ) este frontiera unui domeniu mărginit din plan, atunci – în lipsa altei precizări – sensul de parcurgere a curbei închise γ se consideră a fi cel direct (trigonometric), i.e. punctele domeniului rămân "la stânga".

2.2. Proprietăți ale integralei curbilinii complexe

- Dacă $f, g : G \rightarrow \mathbb{C}$ sunt funcții continue, atunci are loc egalitatea:

$$\int_{\gamma} (\alpha f + \beta g)(z)dz = \alpha \int_{\gamma} f(z)dz + \beta \int_{\gamma} g(z)dz, \quad \forall \alpha, \beta \in \mathbb{C}.$$

- Dacă $A(x(a), y(a))$ și $B(x(b), y(b))$ sunt extremitățile curbei (γ) , atunci are loc egalitatea

$$\int_{\widehat{AB}} f(z)dz = - \int_{\widehat{BA}} f(z)dz \quad \text{sau} \quad \int_{\gamma^-} f(z)dz = - \int_{\gamma} f(z)dz,$$

unde $\gamma = \widehat{AB}$, iar $\gamma^- = \widehat{BA}$ este "opusul" drumului (curbei) γ .

- **Mărginirea superioară a modulului integralei curbilinii complexe**

Dacă (γ) este o curbă netedă sau netedă pe porțiuni, $L(\gamma)$ este lungimea curbei (γ) și $M = \sup\{|f(z)| : z \in \gamma\}$, atunci are loc inegalitatea

$$\left| \int_{\gamma} f(z)dz \right| \leq M \cdot L(\gamma).$$

2.3. Exemplu

Să se calculeze $I_n = \int_{\gamma} (z - a)^n dz$, unde $a \in \mathbb{C}$, $n \in \mathbb{N}$ sunt date, iar γ este un cerc dat de centru a .

Rezolvare

Fie $a = a_1 + ja_2$ și $r > 0$ raza cercului. Ecuațiile parametrice ale cercului de ecuație $|z - a| = r$ sunt $x = a_1 + r \cos t$, $y = a_2 + r \sin t$, $0 \leq t \leq 2\pi$; de aici rezultă ecuația în complex a cercului $|z - a| = r$, anume

$$z(t) = x(t) + jy(t) = a + re^{jt}, \quad 0 \leq t \leq 2\pi.$$

Astfel,

$$I_n = \int_0^{2\pi} (re^{jt})^n r j e^{jt} dt = jr^{n+1} \int_0^{2\pi} e^{jt(n+1)} dt.$$

- Dacă $n = -1$, atunci $I_{-1} = jt \Big|_0^{2\pi} = 2\pi j$.
- Dacă $n \neq -1$, atunci $I_n = jr^{n+1} \frac{1}{j(n+1)} e^{jt(n+1)} \Big|_0^{2\pi} = 0$, deoarece $e^{2k\pi j} = 1$, $\forall k \in \mathbb{Z}$. În concluzie,

$$(2.1) \quad \int_{|z-a|=r} (z-a)^n dt = \begin{cases} 0, & \text{dacă } n \in \mathbb{Z}, n \neq -1 \\ 2\pi j, & \text{dacă } n = -1. \end{cases} = 2\pi j \delta_{-1}(n),$$

$\forall n \in \mathbb{Z}$, $\forall a \in \mathbb{C}$, $\forall r > 0$ unde $\delta_{-1}(n)$ este semnalul discret al lui Dirac (partea a doua, capitolul 1).

Egalitatea (2.1) va interveni în mod esențial în deducerea formulei de calcul a reziduurilor unei funcții complexe.

3 Teorema lui Cauchy. Formula lui Cauchy

Teorema lui Cauchy privind integrala curbilinie complexă este un rezultat fundamental din teoria funcțiilor complexe și este specific acestui tip de funcții.

3.1. Teoremă (Cauchy-Goursat)

Dacă $D \subseteq \mathbb{C}$ este un domeniu simplu conex, $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ este o funcție olomorfă, iar (γ) este o curbă simplă, închisă și netedă sau netedă pe porțiuni, situată în D , atunci integrala curbilinie complexă a funcției f de-a lungul curbei (γ) este nulă, i.e.

$$\int_{\gamma} f(z) dz = 0.$$

Demonstrație

Aplicăm formula lui Green din analiza reală, presupunând că $f \in C^1(D)$. Notând cu Δ domeniul mărginit de curba γ și utilizând condițiile Cauchy-Riemann $\frac{\partial P}{\partial x} = \frac{\partial Q}{\partial y}$ și $\frac{\partial P}{\partial y} = -\frac{\partial Q}{\partial x}$, unde $f = P + jQ$, obținem:

$$\begin{aligned} \int_{\gamma} f(z)dz &= \int_{\gamma} Pdx - Qdy + j \int_{\gamma} Pdy + Qdx \\ &= - \iint_{\Delta} \left(\frac{\partial Q}{\partial x} + \frac{\partial P}{\partial y} \right) dx dy + j \iint_{\Delta} \left(\frac{\partial P}{\partial x} - \frac{\partial Q}{\partial y} \right) dx dy = 0, \end{aligned}$$

ceea ce încheie demonstrația.

3.2. Formulare întărită a Teoremei Cauchy-Goursat

Fie (γ) o curbă simplă, închisă și rectificabilă (de exemplu netedă sau netedă pe porțiuni) și fie D domeniul mărginit de (γ) . Dacă funcția complexă f este olomorfă pe D și este continuă pe $D \cup (\gamma)$, atunci

$$\int_{\gamma} f(z)dz = 0.$$

3.3. Teorema lui Cauchy pentru domenii multiplu conexe

Să presupunem că $D \subseteq \mathbb{C}$ este un domeniu multiplu conex și fie $\Gamma_0, \Gamma_1, \Gamma_2, \dots, \Gamma_n$ componentele conexe ale frontierei lui D , $n \geq 1$ (Fig.5). Fie γ o curbă simplă, închisă, netedă pe porțiuni (mai general rectificabilă), care conține în interior componentele $\Gamma_1, \Gamma_2, \dots, \Gamma_n$ (de exemplu $\gamma = \Gamma_0$, dacă Γ_0 are proprietățile de mai sus ale curbei (γ)). Fie, de asemenea, $\gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_n$ curbe simple, închise, netede sau netede pe porțiuni care sunt conținute în D , sunt exterioare una alteia, se află în interiorul domeniului mărginit de γ și conțin în interior numai componenta $\Gamma_1, \Gamma_2, \dots, \Gamma_n$ respectiv.

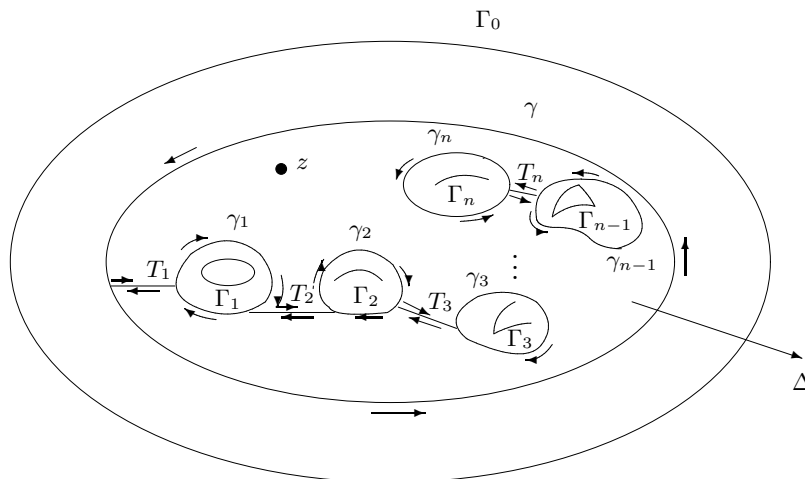


Fig.5

În aceste condiții, pentru orice funcție complexă f olomorfă pe D are loc egalitatea

$$(3.1) \quad \int_{\gamma} f(z)dz = \sum_{k=1}^n \int_{\gamma_k} f(z)dz.$$

Demonstrație

Să unim un punct de pe (γ) cu un punct de pe (γ_1) printr-un arc simplu T_1 , un punct de pe (γ_k) cu un punct de pe (γ_{k+1}) printr-un arc simplu T_{k+1} , $1 \leq k \leq n-1$, astfel încât arcele T_k , $1 \leq k \leq n$, numite *tăieturi*, să nu aibă puncte comune între ele și nici cu (γ) , (γ_k) , $1 \leq k \leq n$, exceptând extremitățile. În acest mod, s-a format un domeniu simplu conex Δ având frontiera formată din curbele $\gamma, \gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_n$ și tăieturile T_1, T_2, \dots, T_n descrise fiecare de două ori, în sensuri contrare. Deoarece f este olomorfă în acest domeniu și pe frontiera sa, din Teorema Cauchy-Goursat rezultă $\int_{Fr\Delta} f(z)dz = 0$; ținând

seama că $Fr\Delta = \gamma \cup \gamma_1^- \cup \dots \cup \gamma_n^- \cup T_1 \cup T_2 \cup \dots \cup T_n \cup T_1^- \cup \dots \cup T_n^-$, iar integralele pe T_k și T_k^- se reduc, $1 \leq k \leq n$, obținem egalitatea (3.3.1) întrucât

$$\int_{\gamma_k^-} f(z)dz = - \int_{\gamma_k} f(z)dz.$$

3.4. Noțiunea de primitivă a unei funcții complexe

- Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă dată. Se numește *primitivă* pe domeniul D a funcției f orice funcție $F : D \rightarrow \mathbb{C}$ care este olomorfă pe D și verifică egalitatea $F'(z) = f(z)$, $\forall z \in D$.
- Dacă $D \subseteq \mathbb{C}$ este un domeniu simplu conex, atunci orice funcție olomorfă $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ admite primitive pe D .

Într-adevăr se arată că, în acest caz, integrala $\int_{\widehat{AB}} f(z)dz$ nu depinde de drumul (curba) care unește punctele $A(z_1)$ și $B(z_2)$, integrala însăși notându-se $\int_{z_1}^{z_2} f(z)dz$, iar o primitivă a funcției f este $F : D \rightarrow \mathbb{C}$, $F(z) = \int_{z_0}^z f(u)du$, unde $z_0 \in D$ este un punct fixat și $z \in D$.

3.5. Formula lui Cauchy

Formula lui Cauchy arată, în esență, că valorile unei funcții olomorfe într-un domeniu mărginit de o curbă simplă, netedă și închisă sunt complet determinate dacă se cunosc valorile funcției pe frontiera domeniului. Mai precis are loc următorul enunț:

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu simplu conex, a cărei frontieră γ este o curbă simplă, închisă și netedă (sau netedă pe porțiuni). Dacă funcția $f : D \cup \gamma \rightarrow \mathbb{C}$ este olomorfă pe D și continuă pe γ , atunci pentru orice punct $z \in D$ are loc egalitatea

$$f(z) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{f(u)}{u-z} du,$$

numită **formula lui Cauchy**.

- Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu multiplu conex; presupunem că ne situăm în ipotezele descrise în secțiunea 3.3 (vezi și Fig.5). Pentru orice $z \in \Delta$ are loc egalitatea

$$f(z) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{f(u)}{u-z} du - \frac{1}{2\pi j} \sum_{k=1}^n \int_{\gamma_k} \frac{f(u)}{u-z} du,$$

numită *formula lui Cauchy pentru domenii multiplu conexe*.

Înceiem această secțiune prin enunțul unei teoreme al cărei conținut pune în evidență o deosebire esențială între cazul real și cazul complex (o funcție reală derivabilă, de exemplu pe un interval nu are în general derivate de ordin doi).

• **Formula generalizată a lui Cauchy**

Orice funcție complexă $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, olomorfă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$, admite pe D derivate de orice ordin.

Mai precis, fie $(\gamma) \subseteq D$ o curbă simplă, închisă și netedă (sau netedă pe porțiuni) cu proprietatea că domeniul mărginit Δ având frontiera (γ) este inclus în D . Atunci, pentru orice $z \in \Delta$ și pentru orice $n \in \mathbb{N}$ are loc egalitatea:

$$f^{(n)}(z) = \frac{n!}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{f(u)}{(u-z)^{n+1}} du.$$

4 Probleme

Enunțuri

1. Să se calculeze integrala $\int_{\gamma} f(z) dz$ în următoarele situații:

(i) $f(z) = \bar{z}^2 + 2z + j\bar{z}$; $(\gamma) : |z| = 1$

(ii) $f(z) = \frac{1}{3}(6z + \bar{z})$; $(\gamma) = [AB]$; $A(2 - 3j)$; $B(1 + j)$

(iii) $f(z) = |z - j| + \bar{z}$; $(\gamma) : z = j + 2e^{\pi jt}$; $-\frac{1}{2} \leq t \leq 1$

(iv) $f(z) = (2z + j)e^{-5z}$; (γ) este arcul \widehat{AB} , $A(0)$, $B(j)$

(v) $f(z) = \operatorname{Re} z + j\operatorname{Im}(z + j)$, $\gamma = [AB] \cup \widehat{BC}$, unde $[AB]$ este segmentul de extremități $A(1)$, $B(2j)$, iar \widehat{BC} este arcul de cerc de extremități $B(2j)$, $C(-2)$.

2. Utilizând Teorema lui Cauchy și Formula lui Cauchy, să se calculeze următoarele integrale:

(i) $\int_{|z|=\ln 2} \frac{\operatorname{sh} z + \operatorname{ch} z}{\sin z + \cos z} dz$;

(ii) $\int_{|z+j|=2} \frac{e^z}{z(2j+z)^3} dz$;

$$(iii) \int_{|z|=1/2} \frac{[(z-1)(z-2)(z-3) + z^2] \exp(\sin z)}{z^2(z-1)(z-2)(z-3)} dz$$

Soluții. Indicații. Răspunsuri

1. (i) -2π ;

(ii) $[AB] : x = 1 + t, y = 1 - 4t \Leftrightarrow z = (1 - 4j)t + 1 + j, t \in [0, 1]^-$;
 $\frac{1}{6}(19 + 94j)$;

$$(iii) I = 2\pi j \int_{-1/2}^1 [(2-j)e^{\pi jt} + 2] dt = -2 + 6j(1 + \pi);$$

$$(iv) \frac{1}{25}[2 - 15 \sin 5 - 2 \cos 5 + j(5 + 2 \sin 5 - 15 \cos 5)];$$

(v) $f(z) = x + j(y+1) = z + j$; $[AB] : x = t, y = 2 - 2t \Leftrightarrow z = t(1 - 2j) + 2j$,
 $t \in [0, 1]^-$; $\widehat{BC} : z = 2e^{jt}, t \in \left[\frac{\pi}{2}, \pi\right]$;

$$I = - \int_0^1 (1 - 2j)[(1 - 2j)t + 3j] dt + 2j \int_{\pi/2}^{\pi} (2e^{jt} + j)e^{jt} dt = \frac{3}{2} - 3j.$$

2. (i) Funcția $f(z) = \frac{\operatorname{sh} z + \operatorname{ch} z}{\sin z + \cos z}$ este olomorfă pe discul $\overline{\Delta}(0; \ln 2)$, deoarece rădăcinile ecuației $\sin z + \cos z = 0$ sunt $z_k = -\frac{\pi}{4} + 2k\pi, k \in \mathbb{Z}$ și $|z_k| > \ln 2, \forall k \in \mathbb{Z}$; din Teorema lui Cauchy rezultă $I = 0$.

(ii) Punctele $z_1 = 0$ și $z_2 = -2j$ sunt situate în discul $\Delta(-j; 2)$, deci

$$I = \int_{|z+j|=2} \frac{e^z/(2j+z)^3}{z} dz + \int_{|z+j|=2} \frac{e^z/z}{(2j+z)^3} dz$$

și din formulele lui Cauchy deducem:

$$I = 2\pi j \frac{e^z}{(2j+z)^3} \Big|_{z=0} + \frac{2\pi j}{2!} \left(\frac{e^z}{z} \right)'' \Big|_{z=-2j}$$

$$= \frac{\pi}{4} [-\cos 2 - 1 + 2 \sin 2 + j(2 \cos 2 + \sin 2)].$$

$$(iii) I = \int_{|z|=1/2} \frac{\exp(\sin z)}{z^2} dz + \int_{|z|=1/2} \frac{\exp(\sin z)}{(z-1)(z-2)(z-3)} dz$$

$$= 2\pi j (\exp(\sin z))' \Big|_{z=0} + 0 = 2\pi j.$$

Capitolul 4

Serii Taylor. Serii Laurent

1 Serii Taylor

1.1. Definiție

Fie $z_0 \in \mathbb{C}$ și $a_n \in \mathbb{C}$, $n \geq 0$, numere date. Definim șirul $(f_n)_{n \geq 0}$ de funcții (polinoame) complexe $f_n : \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}$, $f_n(z) = a_n(z - z_0)^n$, $n \geq 0$ și punem $s_n = f_0 + f_1 + f_2 + \dots + f_n$, $n \geq 0$.

• Ansamblul șirurilor de funcții (f_n, s_n) se numește **serie Taylor** sau **serie de puteri** de termen general f_n centrată în z_0 (sau dezvoltabilă în jurul lui z_0).

• Seria Taylor se notează $\sum_{n=0}^{\infty} a_n(z - z_0)^n$, iar numerele a_n , $n \geq 0$ se numesc *coeficienții seriei*.

• Dacă $z_0 = 0$ atunci seria de puteri $\sum_{n=0}^{\infty} a_n z^n$, se numește **serie McLaurin**.

1.2. Rază de convergență. Disc de convergență

• Fiind dată o serie de puteri $\sum_{n=0}^{\infty} a_n(z - z_0)^n$, numărul $R \in \overline{\mathbb{C}}$ definit de egalitatea

$$\frac{1}{R} = \limsup_{n \rightarrow \infty} \sqrt[n]{|a_n|}$$

se numește **raza de convergență a seriei**, iar discul

$$\Delta(z_0; R) = \{z \in \mathbb{C} : |z - z_0| < R\}$$

se numește **disc de convergență** asociat seriei.

• Dacă există limita $\lim_{n \rightarrow \infty} \frac{|a_n|}{|a_{n+1}|} = L \in [0, \infty]$, atunci există $\lim_{n \rightarrow \infty} \sqrt[n]{|a_n|} = \frac{1}{L}$, deci $R = L = \lim_{n \rightarrow \infty} \left| \frac{a_n}{a_{n+1}} \right|$.

• În discul $\Delta(z_0; R)$ seria converge absolut și uniform pe compacte.
 • Seria este divergentă pe $\mathbb{C} \setminus \overline{\Delta}(z_0; R)$.
 • Discul de convergență al seriei de puteri nu coincide, în general, cu mulțimea de convergență a seriei de puteri, deoarece natura seriei pe cercul $\Gamma(z_0; R) = Fr\Delta(z_0; R)$ este specifică fiecărei serii în parte.

• Suma S a seriei este olomorfă pe discul de convergență $\Delta(z_0; R)$.

• Seria derivată $\sum_{n=0}^{\infty} n a_n (z - z_0)^{n-1}$ are raza de convergență egală cu R și suma egală cu S' , adică seria dată se poate deriva ”*termen cu termen*”:

$$S'(z) = \sum_{n=0}^{\infty} n a_n (z - z_0)^{n-1}, \quad \forall z \in \Delta(z_0; R).$$

• Are loc egalitatea $S^{(k)}(z_0) = k! a_k$, $\forall k \in \mathbb{N}$, deci

$$a_n = \frac{S^{(n)}(z_0)}{n!}, \quad \forall n \geq 0;$$

astfel

$$S(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{S^{(n)}(z_0)}{n!} (z - z_0)^n, \quad \forall z \in \Delta(z_0; R).$$

1.3. Definiție

Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă și fie $f : G \rightarrow \mathbb{C}$.

• Funcția f este **dezvoltabilă în serie Taylor în jurul punctului** $z_0 \in G$ (sau **într-o vecinătate a punctului** $z_0 \in G$) dacă există un disc $\Delta(z_0; r) \subseteq G$, cu $r > 0$ și o serie de puteri $\sum_{n=0}^{\infty} a_n (z - z_0)^n$ convergentă pe $\Delta(z_0; r)$, astfel încât

$$f(z) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n (z - z_0)^n, \quad \forall z \in \Delta(z_0; r);$$

această egalitate se numește **dezvoltarea funcției f în serie Taylor în jurul punctului z_0** , iar membrul drept al egalității se numește **seria Taylor atașată funcției f în jurul punctului z_0** (sau într-o vecinătate a punctului z_0).

• Funcția f este **analitică** pe G dacă f este dezvoltabilă în serie Taylor în jurul fiecărui punct $z_0 \in G$.

1.4. Teorema dezvoltării în serie Taylor

Dacă f este o funcție olomorfă pe o mulțime deschisă $G \subset \mathbb{C}$, atunci f este dezvoltabilă în serie Taylor în jurul fiecărui punct din G (adică f este analitică pe G), iar coeficienții seriei Taylor (numiți coeficienți Taylor ai funcției f în punctul z_0) sunt dați de egalitatea

$$a_n = \frac{f^{(n)}(z_0)}{n!} = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{f(u)}{(u - z_0)^{n+1}} du,$$

unde (γ) este un cerc arbitrar cu centrul în z_0 , situat în G .

Pentru demonstrație, vezi [22].

1.5. Teorema analiticității funcțiilor olomorfe

O funcție complexă f definită pe o mulțime deschisă G este olomorfă pe G dacă și numai dacă f este analitică pe G .

1.6. Serii Taylor importante

Prezentăm în această secțiune seriile Taylor cele mai utilizate în practică (în fapt, serii Mc-Laurin).

(i) **Seria geometrică**

$$\frac{1}{1-z} = \sum_{n=0}^{\infty} z^n, \quad \forall z \in \Delta(0;1), \text{ i.e. } |z| < 1$$

Punând $z := -z$, primim

$$\frac{1}{1+z} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n z^n, \quad \forall z \in \mathbb{C}, \quad |z| < 1.$$

Mai general, pentru $a \neq 0$, $b \neq 0$, scriind $\frac{1}{az+b} = \frac{1}{b} \cdot \frac{1}{1+\frac{a}{b}z}$, primim:

$$\frac{1}{az+b} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \frac{a^n}{b^{n+1}} z^n, \quad |z| < \left| \frac{b}{a} \right|, \quad a \in \mathbb{C}^*, \quad b \in \mathbb{C}^*.$$

(ii) Serii exponențiale, circulare, hiperbolice

$$\exp z = e^z = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{z^n}{n!}, \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\sin z = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n}{(2n+1)!} z^{2n+1}, \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\cos z = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n}{(2n)!} z^{2n}, \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\operatorname{sh} z = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{z^{2n+1}}{(2n+1)!}, \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

$$\operatorname{ch} z = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{z^{2n}}{(2n)!}, \quad \forall z \in \mathbb{C}$$

(iii) Seria logaritmică

Fie $f(z) = \ln(1+z)$ ramura uniformă în $\Delta(0; 1)$ a funcției multivoce $F(z) = \operatorname{Ln}(1+z)$, astfel încât $f(0) = 0$. Primim:

$$\ln(1+z) = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^{n-1}}{n} z^n, \quad \forall z \in \Delta(0; 1), \text{ i.e. } |z| < 1.$$

(iv) Seria binomială

Fie $\alpha \in \mathbb{C}$ și $f(z) = (1+z)^\alpha$ ramura uniformă în $\Delta(0; 1)$ a funcției multivoce $F(z) = (1+z)^\alpha$ pentru care $f(0) = 1$. Primim:

$$(1+z)^\alpha = 1 + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\alpha(\alpha-1)\dots(\alpha-n+1)}{n!} z^n, \quad \forall z \in \Delta(0; 1), \text{ i.e. } |z| < 1.$$

Observație

Pentru a dezvolta funcția olomorfa $f : G \rightarrow \mathbb{C}$ în serie Taylor în jurul unui punct $z_0 \in G$, punem $u = z - z_0 \Leftrightarrow z = u + z_0$, după care se dezvoltă funcția $g(u) = f(u + z_0)$ în serie Taylor în jurul originii.

1.7. Teorema (principiul) identității funcțiilor olomorfe

Fie f și g două funcții olomorfe pe un domeniu D . Egalitatea $f = g$ are loc dacă și numai dacă este verificată una din condițiile:

(i) Mulțimea $\{z \in D : f(z) = g(z)\}$ are puncte de acumulare în D .

(ii) Există $a \in D$ astfel încât $f^{(n)}(a) = g^{(n)}(a)$, $\forall n \in \mathbb{N}$.

• În particular, dacă $D = \mathbb{C}$ și $f(x) = g(x)$, $\forall x \in \mathbb{R}$, atunci $f(z) = g(z)$, $\forall z \in \mathbb{C}$. De exemplu, egalitatea $\sin(\pi - z) = \sin z$ are loc pentru orice $z = x \in \mathbb{R}$, în consecință ea este valabilă pentru orice $z \in \mathbb{C}$.

2 Serii Laurent

2.1. Exemplu

Să considerăm funcția $f : \mathbb{C} \setminus \{-j, 0\} \rightarrow \mathbb{C}$,

$$f(z) = \frac{2}{z} + \exp\left(\frac{1}{z+j}\right),$$

olomorfă pe orice mulțime deschisă inclusă în $\mathbb{C} \setminus \{-j, 0\}$ și să dezvoltăm (formal) funcția în jurul punctului $z_0 = -j$. Punem $u = z + z_0 = z + j$ și obținem:

$$g(u) = f(u-j) = \frac{2}{u-j} + \exp\left(\frac{1}{u}\right) = \frac{2j}{1+uj} + \exp\left(\frac{1}{u}\right).$$

Utilizând rezultatele din secțiunea 1.6.(i), (ii) primim:

$$g(u) = 2j \sum_{n=0}^{\infty} (-j)^n u^n + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{n!} \cdot \frac{1}{u^n}, \quad |u| < 1, \quad u \neq 0, \quad \text{i.e.}$$

$$f(z) = g(z+j) = \sum_{n=0}^{\infty} 2(-1)^n j^{n+1} (z+j)^n + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{n!} \cdot \frac{1}{(z+j)^n}, \quad \text{i.e.}$$

$$\begin{aligned} (2.1) \quad \frac{2}{z} + \exp\left(\frac{1}{z+j}\right) &= \cdots + \frac{1}{n!} \cdot \frac{1}{(z+j)^n} + \cdots + \frac{1}{2!} \cdot \frac{1}{(z+j)^2} \\ &+ \frac{1}{1!} \cdot \frac{1}{z+j} + (1+2j) + 2(z+j) - 2j(z+j)^2 \\ &- 2(z+j)^3 + \cdots + 2(-1)^n j^{n+1} (z+j)^n + \cdots, \end{aligned}$$

unde $|z + j| < 1$, $z \neq -j$, i.e. $z \in \Delta(-j, 1) \setminus \{-j\}$.

Observăm că în dezvoltarea (2.1) apar atât termeni care conțin *puterile pozitive* ale lui $z - z_0 = z + j$, cât și termeni care conțin *puterile negative* ale lui $z - z_0 = z + j$.

2.2. Definiție

Fie $z_0 \in \mathbb{C}$ un punct fixat. Se numește **serie Laurent** centrată în z_0 orice serie de funcții de forma:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n = \cdots + \frac{a_{-n}}{(z - z_0)^n} + \cdots + \frac{a_{-1}}{z - z_0} + \\ + a_0 + a_1(z - z_0) + \cdots + a_n(z - z_0)^n + \dots,$$

unde $a_n \in \mathbb{C}$, $n \in \mathbb{Z}$.

• În Exemplul 2.1 avem: $a_{-n} = \frac{1}{n!}$, $n \geq 1$ sau $a_n = \frac{1}{(-n)!}$, $n \leq -1$; $a_0 = 1 + 2j$, $a_n = 2(-1)^n j^{n+1}$, $n \geq 1$, $z_0 = -j$.

2.3. Definiție

• Unei serii Laurent i se asociază seriile de funcții

$$\sum_{n=-1}^{-\infty} a_n(z - z_0)^n = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{a_{-n}}{(z - z_0)^n} \text{ și } \sum_{n=0}^{\infty} a_n(z - z_0)^n,$$

care se numesc **partea principală**, respectiv **partea tayloriană** ale seriei Laurent. Avem:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{a_{-n}}{(z - z_0)^n} + \sum_{n=0}^{\infty} a_n(z - z_0)^n.$$

• Spunem că seria Laurent **converge** (simplu sau uniform) pe o mulțime $E \subseteq \mathbb{C} \setminus \{z_0\}$ dacă atât partea principală cât și partea tayloriană converg (simplu respectiv uniform) pe E .

Pentru fiecare $z \in E$, să notăm cu $s_1(z)$ și $s_2(z)$ suma părții principale, respectiv a părții tayloriene din seria Laurent. În acest caz suma $s(z)$ a seriei Laurent se definește prin:

$$s(z) = s_1(z) + s_2(z), \quad z \in E.$$

2.4. Teorema coroanei de convergență

Fiind dată seria Laurent $\sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n$, notăm

$$r = \limsup_{n \rightarrow \infty} \sqrt[n]{|a_{-n}|} \quad \text{și} \quad R = \left(\limsup_{n \rightarrow \infty} \sqrt[n]{|a_n|} \right)^{-1}$$

și presupunem că $r < R$. Desemnăm prin $U(z_0; r, R)$ coroana circulară cu centrul în z_0 , de raze r și R , adică

$$U(z_0; r, R) = \Delta(z_0; R) \setminus \overline{\Delta}(z_0; r) = \{z \in \mathbb{C} : r < |z - z_0| < R\}.$$

Atunci:

(i) Seria Laurent converge absolut și uniform pe compacte în coroana circulară $U(z_0; r, R)$;

(ii) Seria Laurent este divergentă în $\mathbb{C} \setminus \overline{U}(z_0; r, R)$;

(iii) Suma $s(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n$ este o funcție olomorfă pe $U(z_0; r, R)$.

2.5. Teorema dezvoltării în serie Laurent

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu, $z_0 \in \mathbb{C}$ un punct dat și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă. Presupunem că există o coroană circulară $U = U(z_0; r, R)$, cu $0 < r < R$, astfel încât $\overline{U} \subseteq D$. Notăm cu γ cercul $\Gamma(z_0; \rho)$ având centrul în z_0 și raza $\rho > 0$ astfel încât $r \leq \rho \leq R$ și fie

$$(2.2) \quad a_n = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{f(u)}{(u - z_0)^{n+1}} du, \quad n \in \mathbb{Z}.$$

În aceste condiții seria Laurent $\sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n$ este convergentă pe U și are suma $f(z)$, adică are loc egalitatea

$$(2.3) \quad f(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n(z - z_0)^n, \quad \forall z \in U.$$

2.6. Definiție

Dacă dezvoltarea în serie Laurent (2.3) a funcției f are loc în coroana circulară $U(z_0; r, R)$ pentru orice $r > 0$, atunci:

- se spune că **funcția f este dezvoltabilă în serie Laurent în jurul punctului z_0**
- *egalitatea (2.3) se numește dezvoltarea funcției f în serie Laurent în jurul punctului z_0*
- *seria din membrul drept al egalității (2.3) se numește seria Laurent atașată funcției f relativ la punctul z_0 (sau în jurul punctului z_0).*

În acest caz, dezvoltarea (2.3), cu coeficienții a_n dați de (2.2), este valabilă pe domeniul $\{z \in \mathbb{C} : 0 < |z - z_0| < R\} = \Delta(z_0; R) \setminus \{z_0\}$, situație care are loc dacă z_0 este singurul punct din $\Delta(z_0; R)$ în care f nu este monogenă.

2.7. Exemplu

Să se dezvolte în serie Laurent funcția rațională

$$f(z) = \frac{5z - 3}{(z - 1)^3(z + 1)}, \quad z \in \mathbb{C} \setminus \{-1, 1\}$$

în fiecare din următoarele situații:

- (i) în jurul originii
- (ii) în jurul punctului $z_0 = 1$
- (iii) în jurul punctului $z_0 = -1$
- (iv) în domeniul $D = \{z \in \mathbb{C} : |z - 1| > 2\}$.

Rezolvare

(i) Deoarece f este olomorfă în discul $\Delta(0; 1)$, seria Laurent a lui f în jurul originii se reduce la o serie Taylor (Mc-Laurin). Descompunerea în fracții simple a funcției raționale $f(z)$ este:

$$(2.4) \quad f(z) = \frac{1}{z+1} + \frac{1}{1-z} + \frac{2}{(1-z)^2} - \frac{1}{(1-z)^3}.$$

Utilizând seria geometrică (secțiunea 1.6.(i)) primim:

$$(2.5) \quad \frac{1}{1-z} = \sum_{n=0}^{\infty} z^n \text{ și } \frac{1}{1+z} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n z^n, \quad |z| < 1.$$

Derivând prima egalitate din (2.5) sau utilizând seria binomială (secțiunea 4.1.6.(iv)) cu $\alpha = -2$ și $z := -z$, obținem:

$$(2.6) \quad \frac{1}{(1-z)^2} = \sum_{n=1}^{\infty} n z^{n-1} = \sum_{n=0}^{\infty} (n+1) z^n, \quad |z| < 1.$$

Similar, prin derivarea egalității (2.6) sau prin utilizarea seriei binomiale cu $\alpha = -3$ și $z := -z$ rezultă:

$$(2.7) \quad \frac{1}{(1-z)^3} = \frac{1}{2} \sum_{n=0}^{\infty} (n+2)(n+1) z^n, \quad |z| < 1.$$

Relațiile (2.4), (2.5), (2.6) și (2.7) conduc la următoarea dezvoltare:

$$f(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \left[1 + (-1)^n + 2(n+1) - \frac{(n+1)(n+2)}{2} \right] z^n, \quad |z| < 1.$$

(ii) Punem $u = z - 1$, deci $z = u + 1$. Din (2.4) primim:

$$(2.8) \quad f(z) = g(u) = \frac{1}{2+u} - \frac{1}{u} + \frac{2}{u^2} + \frac{1}{u^3}, \quad u \in \mathbb{C} \setminus \{-2, 0\}.$$

Dezvoltând $\frac{1}{2+u}$ după puterile lui u obținem:

$$(2.9) \quad \frac{1}{2+u} = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{u}{2}} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \frac{u^n}{2^{n+1}}, \quad \left| \frac{u}{2} \right| < 1.$$

Din (2.8) și (2.9) rezultă:

$$(2.10) \quad f(z) = \frac{1}{(z-1)^3} + \frac{2}{(z-1)^2} - \frac{1}{z-1} + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n}{2^{n+1}} (z-1)^n, \quad |z-1| < 2, \quad z \neq 1.$$

Relațiile $|z-1| < 2$, $z \neq 1$ arată că dezvoltarea în serie Laurent (2.10) este valabilă în orice coroană circulară $U(1; r, 2)$, cu $0 < r < 2$.

Observăm, de asemenea, că partea principală a seriei Laurent (2.10) a funcției $f(z)$ în jurul punctului $z_0 = 1$ conține trei termeni.

(iii) Punând $u = z - 1$, i.e. $z = u + 1$, obținem, via (2.4):

$$(2.11) \quad f(z) = h(u) = \frac{1}{u} + \frac{1}{2-u} + \frac{2}{(2-u)^2} - \frac{1}{(2-u)^3}, \quad u \in \mathbb{C} \setminus \{0, 2\}.$$

Pe de altă parte, utilizând seria geometrică (secțiunea 1.6.(i)), cu $z = \frac{u}{2}$, primim:

$$(2.12) \quad \frac{1}{2-u} = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{1-\frac{u}{2}} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{u^n}{2^{n+1}}, \quad |u| < 2.$$

Mai departe, similar cu deducerea relațiilor (2.6) și (2.7) rezultă:

$$(2.13) \quad \begin{cases} \frac{1}{(2-u)^2} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{n+1}{2^{n+2}} u^n & \text{și} \\ \frac{1}{(2-u)^3} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(n+2)(n+1)}{2^{n+4}} u^n, & |u| < 2. \end{cases}$$

În sfârșit, relațiile (2.11), (2.12) și (2.13) conduc la următoarea dezvoltare în serie Laurent a funcției $f(z)$ în jurul punctului $z_0 = -1$, adică în orice coroană circulară $U(-1; r, 2)$ cu $0 < r < 2$:

$$(2.14) \quad f(z) = \frac{1}{z+1} + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(n+2)(7-n)}{2^{n+4}} (z+1)^n, \quad |z+1| < 2, \quad z \neq -1.$$

Observăm că partea principală a seriei Laurent (2.14) a funcției $f(z)$ în jurul punctului $z_0 = -1$ conține un singur termen.

(iv) Punem $u = z - 1$ și obținem relația (2.8). Deoarece $|u| = |z - 1| > 2$ scriem

$$\frac{1}{2+u} = \frac{1}{u} \cdot \frac{1}{1+\frac{2}{u}};$$

de aici, ținând seama că $\left|\frac{2}{u}\right| < 1$ și utilizând seria lui $\frac{1}{1+z}$ (secțiunea 1.6.(i)) primim:

$$(2.15) \quad \frac{1}{2+u} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n 2^n}{u^{n+1}} = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^{n-1} 2^{n-1}}{u^n}, \quad |u| > 2.$$

Relațiile (2.8), (2.15) și $u = z - 1$ conduc la dezvoltarea în serie Laurent:

$$f(z) = \frac{5}{(z-1)^3} + \sum_{n=4}^{\infty} \frac{(-1)^{n-1} 2^{n-1}}{(z-1)^n},$$

valabilă pentru orice $z \in \mathbb{C}$ cu $|z-1| > 2$, adică în orice coroană circulară $U(1; 2; R)$ cu $R > 2$.

2.8. Exemplu

Să se dezvolte în serie Laurent funcția

$$f: \mathbb{C} \rightarrow \mathbb{C}, \quad f(z) = \sqrt{1-z^2} + \sqrt{4-z^2},$$

luând determinarea principală a radicalului, pe fiecare din domeniile:

- (i) $\{z \in \mathbb{C} : |z| < 1\}$
- (ii) $\{z \in \mathbb{C} : 1 < |z| < 2\}$
- (iii) $\{z \in \mathbb{C} : |z| > 2\}$.

Rezolvare

Notând $g(z) = \sqrt{1-z^2}$, rezultă $f(z) = g(z) + 2g\left(\frac{z}{2}\right)$.

• Dacă $|z| < 1$, utilizând seria binomială (secțiunea 1.6.(iv)), cu $\alpha = \frac{1}{2}$ și $z := -z^2$, obținem:

$$\begin{aligned} g(z) &= 1 - \frac{z^2}{2} + \sum_{n=2}^{\infty} \frac{\frac{1}{2} \left(-\frac{1}{2}\right) \left(-\frac{3}{2}\right) \cdots \left(-\frac{2n-3}{2}\right)}{n!} (-z^2)^n \\ &= 1 - \frac{z^2}{2} + \sum_{n=2}^{\infty} \frac{(2n-3)!! (-1)^{n-1}}{2^n n!} (-1)^n z^{2n} = 1 - \frac{z^2}{2} - \sum_{n=2}^{\infty} \frac{(2n-3)!!}{2^n n!} z^{2n}, \end{aligned}$$

de aici și din relația

$$(2n-3)!! = \frac{(2n-2)!}{2 \cdot 4 \cdot 6 \cdots (2n-2)} = \frac{(2n)!}{2^n n! (2n-1)}$$

rezultă:

$$(2.16) \quad g(z) = 1 - \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{2n} (n!)^2 (2n-1)} z^{2n}, \text{ pentru } |z| < 1.$$

• Dacă $|z| > 1$, scriem $g(z) = jz\sqrt{1 - \left(\frac{1}{z}\right)^2}$ și utilizând relația (2.16), cu $\frac{1}{z}$ în loc de z , primim:

$$(2.17) \quad g(z) = jz - j \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{2n}(n!)^2(2n-1)} \cdot \frac{1}{z^{2n-1}}, \text{ pentru } |z| > 1.$$

(i) Din $|z| < 1$ rezultă $\left|\frac{z}{2}\right| < 1$ și din (2.16) primim:

$$f(z) = g(z) + 2g\left(\frac{z}{2}\right) = 3 - \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{2n}(n!)^2(2n-1)} \left(1 + \frac{1}{2^{2n-1}}\right) z^{2n}.$$

(ii) Din $1 < |z| < 2$ rezultă $|z| > 1$ și $\left|\frac{z}{2}\right| < 1$, deci relațiile (2.17) și (2.16) conduc la egalitatea:

$$\begin{aligned} f(z) &= g(z) + 2g\left(\frac{z}{2}\right) \\ &= -j \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{2n}(n!)^2(2n-1)} \cdot \frac{1}{z^{2n-1}} + 2 + jz - \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{4n-1}(n!)^2(2n-1)} z^{2n}. \end{aligned}$$

(iii) Din $|z| > 2$ rezultă $|z| > 1$ și $\left|\frac{z}{2}\right| > 1$. Utilizând (2.17) pentru z și $\frac{z}{2}$ obținem:

$$f(z) = 2jz - j \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(2n)!}{2^{2n}(n!)^2(2n-1)} (1 + 2^{2n}) \frac{1}{z^{2n-1}}.$$

3 Probleme

Enunțuri

1. Să se dezvolte următoarele funcții în serii de puteri în jurul punctelor indicate (precizând și domeniul de convergență).

(i) $f(z) = \frac{2z+1}{z^2+3z+2}$, $z_0 = 0$, $z_0 = -1$, $z_0 = j-1$

(ii) $f(z) = z^2 \cos(z-2j)$, $z_0 = 2j$

(iii) $f(z) = \ln(1-2z+4z^2)$, $z_0 = 0$, $f(0) = 0$

(iv) $f(z) = \frac{\arcsin z}{\sqrt{1-z^2}}$, $z_0 = 0$

$$(v) f(z) = \ln \frac{2j+z}{2j-z}, \quad z_0 = 0, \quad f(0) = 2\pi$$

2. Să se dezvolte următoarele funcții în serie Laurent în jurul punctelor indicate sau pe domeniile indicate:

$$(i) f(z) = z^m e^{1/z}, \quad m \in \mathbb{Z}, \quad z_0 = 0$$

$$(ii) f(z) = \frac{1+4z-z^2}{(z-2)(z^2-1)}, \quad z_0 = 0, \quad z_0 = 2$$

$$(iii) f(z) = \frac{1}{z} \operatorname{sh} \left(\frac{1}{z-1} \right), \quad z_0 = 1$$

$$(iv) f(z) = \frac{2z-2}{z^2-2z-3}, \quad |z| < 1, \quad 1 < |z| < 3, \quad |z| > 3$$

$$(v) f(z) = \frac{\operatorname{sh} z}{z-j}, \quad z_0 = j.$$

Soluții. Indicații. Răspunsuri

$$1. (i) f(z) = \frac{3}{z+2} - \frac{1}{z+1}$$

$$\bullet \text{ pentru } z_0 = -1, \text{ avem } f(z) = -\frac{1}{z+1} + \sum_{n=0}^{\infty} 3 \cdot (-1)^n (z+1)^n,$$

$$z \in \Delta(-1, 1) \setminus \{-1\}$$

$$\bullet \text{ pentru } z_0 = j-1 \text{ punem } u = z - z_0 \Leftrightarrow u = z - j + 1 \Leftrightarrow z = u - 1 + j,$$

deci

$$f(z) = \frac{3}{u+1+j} - \frac{1}{u+j} = \frac{1-j}{2} \cdot \frac{3}{1+(1-j)2^{-1}u} + j \frac{1}{1-ju},$$

deci

$$f(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \left[3(-1)^n \left(\frac{1-j}{2} \right)^{n+1} + j^{n+1} \right] (z+1-j)^n, \quad z \in \Delta(j-1, 1)$$

$$(ii) \text{ Punem } z - 2j = u.$$

$$(iii) f(z) = \ln(1+8z^3) - \ln(1+2z)$$

$$= \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^{n-1}}{n} (8z^3)^n - \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^{n-1}}{n} (2z)^n = \sum_{n=1}^{\infty} a_n z^n,$$

$$\text{unde } a_n = \frac{(-1)^n}{n} 2^n \text{ pentru } n \neq 3k, \quad a_{3k} = \frac{(-1)^{k-1}}{3k} 2^{3k+1}, \quad |z| < \frac{1}{2}.$$

(iv) Din $\sqrt{1-z^2} f(z) = \arcsin z$ obținem $(1-z^2)f'(z) = zf(z) + 1$, relație care se derivează de $(n-1)$ ori cu formula lui Leibniz; rezultă $f^{(2n)}(0) = 0$ și

$f^{(2n+1)}(0) = 2^{2n}(n!)^2$, $n \geq 0$. În final,

$$f(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{f^{(n)}(0)}{n!} z^n = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{2^{2n}(n!)^2}{(2n+1)!} z^{2n+1}, \quad |z| < 1.$$

(v) $f(z) = \ln(1 - (jz)/2) - \ln(1 + (jz)/2)$

$$= 2\pi + \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^{n+1}}{2n+1} j \cdot 2^{-2n} z^{2n+1}, \quad |z| < 2$$

2. (i) $f(z) = \sum_{s=-m}^{\infty} \frac{z^{-s}}{(s+m)!}$; pentru $m \leq -1$, $f(z) = \sum_{n=-\infty}^m \frac{z^n}{(m-n)!}$,

$z \in \mathbb{C}^*$; pentru $m \in \mathbb{N}$, $f(z) = \sum_{n=-\infty}^{-1} \frac{z^n}{(m-n)!} + \sum_{n=0}^m \frac{z^n}{(m-n)!}$, $z \in \mathbb{C}^*$.

(ii) $f(z) = \frac{5}{3} \cdot \frac{1}{z-2} - \frac{2}{3} \cdot \frac{1}{z+1} - \frac{2}{z+1}$; vezi Exemplul 2.7.

(iii) Punem $z-1 = u$ și efectuăm produsul seriilor

$$\frac{1}{1+u} = 1 - u + u^2 - u^3 + \dots$$

și

$$\operatorname{sh} \frac{1}{u} = \frac{1}{1!} \cdot \frac{1}{u} + \frac{1}{3!} \cdot \frac{1}{u^3} + \frac{1}{5!} \cdot \frac{1}{u^5} + \dots$$

De exemplu, $a_0 = -\left(\frac{1}{1!} + \frac{1}{3!} + \frac{1}{5!} + \dots\right) = -\operatorname{sh} 1$.

(iv) $f(z) = \frac{1}{z+1} + \frac{1}{z-3}$ și se procedează similar cu Exemplele 2.7, 2.8.

(v) Punem $z-j = u$, deci

$$f(z) = \frac{1}{u} \operatorname{sh}(j+u) = \frac{1}{u} (j \sin 1 \operatorname{ch} u + \cos 1 \operatorname{sh} u) = \sum_{n=-1}^{\infty} a_n (z-j)^n,$$

unde $a_{2n} = \frac{\cos 1}{(2n+1)!}$, $n \geq 0$ și $a_{2n+1} = \frac{j \sin 1}{(2n+2)!}$, $n \geq -1$.

Capitolul 5

Teorema reziduurilor. Aplicații

1 Singularități ale unei funcții complexe

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție complexă.

1.1. Definiție

Un punct $a \in D$ se numește **punct ordinar** pentru funcția f dacă există un disc $\Delta(a, r)$, $r > 0$, astfel încât $\Delta(a, r) \subseteq D$ și f este olomorfă pe $\Delta(a, r)$.

- În acest caz, funcția f se poate dezvolta în serie Taylor în jurul punctului a (i.e. seria Laurent a funcției f în jurul lui a se reduce la partea sa tayloriană).

1.2. Definiție

Fie $n \in \mathbb{N}^*$. Un punct ordinar $a \in D$ se numește **zero de ordin n** al funcției f dacă există o funcție olomorfă $g : D \rightarrow \mathbb{C}$ astfel încât $f(z) = (z - a)^n g(z)$, $\forall z \in D$ și $g(a) \neq 0$.

- Dacă $n = 1$, $n = 2$ sau $n = 3$, zeroul a al funcției f se numește zero *simplu*, *dublu* respectiv *triplu*.

1.3. Punct singular

- Un punct $a \in \mathbb{C}$ se numește **punct singular** al funcției f dacă în orice disc $\Delta(a; r)$, $r > 0$, există puncte în care f este monogenă și puncte în care f nu este monogenă.

• Punctul singular $a \in \mathbb{C}$ al funcției f se numește **punct singular izolat** dacă există un disc $\Delta(a; \rho)$, $\rho > 0$, astfel încât punctul a este unicul punct singular al funcției f în acest disc.

De exemplu, punctul $a = 0$ este *punct singular neizolat* pentru funcția $f : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = (\sin z^{-1})^{-1}$.

1.4. Singularități eliminabile. Puncte regulate

• Un punct singular izolat a al funcției f se numește *eliminabil* dacă există o funcție $\tilde{f} : D \cup \{a\} \rightarrow \mathbb{C}$ astfel încât \tilde{f} este olomorfă pe $D \cup \{a\}$ și $\tilde{f}(z) = f(z)$, $\forall z \in D$, i.e. f se poate prelungi olomorf pe $D \cup \{a\}$ și $\tilde{f}|_D = f$.

De exemplu, punctul $a = 0$ este singularitate eliminabilă pentru funcția $f : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{\sin z}{z}$; într-adevăr, punem $\tilde{f}(0) = 1$.

• Punctele mulțimii de olomorfie D , împreună cu punctele singulare eliminabile ale funcției f , se numesc **puncte regulate** pentru f .

1.5. Caracterizarea punctelor singulare eliminabile

Următoarele afirmații sunt echivalente:

1° $z = a$ este punct singular eliminabil pentru funcția f .

2° Există limita *finită* $\lim_{z \rightarrow a} f(z)$.

3° Partea principală a seriei Laurent a funcției f în jurul lui a este nulă (adică $a_n = 0$, $\forall n \leq -1$).

1.6. Clasificarea punctelor singulare izolate neeliminabile

Echivalența afirmațiilor 1° și 2° din secțiunea 1.5 conduce la următoarea clasificare a punctelor singulare neeliminabile:

• Dacă a este un punct singular izolat al funcției f și dacă există $\lim_{z \rightarrow a} f(z) = \infty$, atunci punctul a se numește **pol** pentru f .

• Dacă a este un punct singular izolat al funcției f și dacă f nu are limită în a , atunci punctul a se numește **punct singular esențial** pentru f .

1.7. Teorema de caracterizare a polilor

Fie a un punct singular izolat al funcției olomorfe $f : D \rightarrow \mathbb{C}$. Următoarele afirmații sunt echivalente:

(i) a este un pol al funcției f .

(ii) a este un punct regular pentru funcția $\frac{1}{f}$ și anume un zero.

(iii) Există un singur $n \in \mathbb{N}^*$ astfel încât egalitatea

$$f(z) = \frac{a_{-n}}{(z-a)^n} + \dots + \frac{a_{-1}}{z-a} + a_0 + a_1(z-a) + \dots$$

are loc pentru orice $z \neq a$ situat într-un disc $\Delta(a; r) \subseteq D$, $r > 0$.

(iv) Există un singur $n \in \mathbb{N}^*$ și o unică funcție olomorfă $g : D \cup \{a\} \rightarrow \mathbb{C}$ astfel încât $f(z) = (z-a)^{-n}g(z)$, $\forall z \in D$ și $g(a) \neq 0$.

1.8. Noțiunea de ordin al unui pol

Numărul natural nenul n pus în evidență în Teorema 1.7 (3° sau 4°) se numește **ordinul** polului $z = a$.

Așadar, ordinul polului $z = a$ pentru funcția f coincide cu ordinul zeroului $z = a$ pentru funcția $g = \frac{1}{f}$.

Dacă $n = 1, 2$ sau 3 , atunci polul $z = a$ se numește pol *simplu*, *dublu* respectiv *triplu*.

1.9. Caracterizarea punctelor singulare izolate prin serii Laurent

Fie $z = a$ un punct ordinar, o singularitate eliminabilă sau un punct singular izolat pentru funcția f .

- Dacă partea principală a seriei Laurent a funcției f în jurul punctului a este nulă (adică seria Laurent se reduce la o serie Taylor), atunci punctul $z = a$ este un **punct ordinar** pentru f sau o **singularitate eliminabilă**.

- Dacă partea principală a seriei Laurent a funcției f în jurul punctului a conține un număr finit de termeni, adică $a_{-m} = 0$, $\forall m \geq n+1$, $n \in \mathbb{N}^*$ și $a_{-n} \neq 0$, atunci $z = a$ este un **pol de ordin n** pentru f .

- Dacă partea principală a seriei Laurent a funcției f în jurul punctului a conține o infinitate de termeni, atunci $z = a$ este **punct singular esențial** pentru f .

1.10. Exemple

- Fie $f : \mathbb{C} \setminus \{0, j\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{\sin z}{z(z-j)}$.

Punctul $a = 0$ este o singularitate eliminabilă deoarece

$$\lim_{z \rightarrow 0} f(z) = \lim_{z \rightarrow 0} \frac{\sin z}{z} \lim_{z \rightarrow 0} \frac{1}{z-j} = \left(\lim_{z \rightarrow 0} \frac{\sin z - \sin 0}{z-0} \right) j$$

$$= j(\sin z)'_{z=0} = j \cos 0 = j.$$

Punctul $a = j$ este un pol simplu deoarece $\lim_{z \rightarrow j} f(z) = \infty$, iar funcția

$$g(z) = \frac{1}{f(z)} = (z - j) \frac{z}{\sin z}$$

are $z = j$ drept zero simplu.

- Fie $f : \mathbb{C} \setminus \{-j, 0\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{2}{z} + \exp\left(\frac{1}{z+j}\right)$, vezi Exemplul 2.1, Capitolul 4. Din formula (2.1), Capitolul 4 se deduce că $z = -j$ este punct singular izolat. Se constată fără dificultate că $z = 0$ este pol simplu.

- Fie $f : \mathbb{C} \setminus \{-1, 1\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{5z - 3}{(z - 1)^3(z + 1)}$.

Utilizând dezvoltarea în serie Laurent (secțiunea 2.7, Cap.4), deducem că $z = 0$ este un punct ordinar, $z = -1$ este un pol simplu, iar $z = 1$ este un pol triplu.

1.11. Funcții meromorfe

- Fie $G \subseteq \mathbb{C}$ o mulțime deschisă. O funcție $f : G_1 \subseteq G \rightarrow \mathbb{C}$ se numește *meromorfă* pe G dacă f nu are în G alte singularități decât poli sau singularități eliminabile.

- *Funcțiile raționale sunt funcții meromorfe pe \mathbb{C} . Dacă $f(z) = \frac{P(z)}{Q(z)}$, unde P și Q sunt polinoame prime între ele, atunci f nu are în \mathbb{C} alte singularități decât poli; mai precis, punctul $z = a$ este un pol de ordinul n pentru f dacă și numai dacă $z = a$ este un zero de ordin n pentru polinomul Q .*

- Funcțiile tg , ctg , th și cth sunt, de asemenea funcții meromorfe pe \mathbb{C} ; de exemplu funcția tg are polii $z_k = \frac{\pi}{2} + k\pi$, $k \in \mathbb{Z}$, iar funcția ctg are polii $z_k = k\pi$, $k \in \mathbb{Z}$.

2 Reziduuri. Calculul reziduurilor

2.1. Definiția noțiunii de reziduu

Fie $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$ și $z_0 \in \mathbb{C}$ un punct singular izolat (pol sau punct singular esențial) al funcției f . Fie $r > 0$ astfel încât $\overline{\Delta}(z_0; r) \setminus \{z_0\} \subseteq D$ și $\gamma = \Gamma(z_0; r)$. Se numește **reziduul funcției f în**

punctul z_0 numărul complex notat $\text{Rez}(f; z_0)$ și definit prin egalitatea

$$\text{Rez}(f; z_0) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} f(z) dz.$$

• Definiția este corectă, întrucât valoarea integralei nu depinde de raza r a cercului γ (Teorema 3.3, Cap.3 cu $n = 1$).

2.2. Teorema privind calculul reziduului în cazul general

Fie $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$ și $z_0 \in \mathbb{C}$ un punct singular izolat al funcției f . Presupunem că dezvoltarea în serie Laurent a funcției f în jurul punctului z_0 este:

$$f(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n (z - z_0)^n.$$

Atunci $\text{Rez}(f; z_0) = a_{-1}$, adică reziduul funcției f în punctul z_0 este coeficientul lui $\frac{1}{z - z_0} = (z - z_0)^{-1}$ din seria Laurent atașată funcției f relativ la punctul z_0 .

Demonstrație

Utilizând Definiția 2.1 primim:

$$\begin{aligned} \text{Rez}(f; z_0) &= \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \left\{ \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n (z - z_0)^n \right\} dz \\ &= \frac{1}{2\pi j} \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n \int_{\gamma} (z - z_0)^n dz = \frac{1}{2\pi j} \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n \cdot 2\pi j \delta_{-1}(n) \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n \delta_{-1}(n) = a_{-1}, \end{aligned}$$

în conformitate cu Exemplitul 2.3, Cap.3 și egalitatea (2.1), Cap.3 Teorema este demonstrată.

2.3. Observație

În baza Teoremei 2.2, admitem că reziduul funcției f într-un punct ordinar (sau singularitate eliminabilă) este egal cu zero.

2.4. Exemple

(i) Funcția $f : \mathbb{C} \setminus \{-j, 0\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{2}{z} + \exp\left(\frac{1}{z+j}\right)$ are două singularități: $z_1 = 0$ și $z_2 = -j$.

• Deoarece funcția $z \mapsto \exp\left(\frac{1}{z+j}\right)$ este olomorfă într-o vecinătate a originii (de exemplu $\Delta(0; 1)$), deducem că seria sa Laurent nu conține termeni în partea principală. Astfel, $f(z) = \frac{2}{z} + \sum_{n=0}^{\infty} a_n z^n$, deci $\text{Rez}(f; 0) = a_{-1} = 2$ ($z_1 = 0$ este pol simplu).

• Din formula (2.1), Cap.4 deducem $\text{Rez}(f; -j) = a_{-1} = \frac{1}{1!} = 1$ ($z_2 = -j$ este punct singular esențial).

(ii) Funcția $f : \mathbb{C} \setminus \{-1, 1\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{5z-3}{(z-1)^3(z+1)}$ (Exemplul 2.7, Cap.4 și Exemplul 1.10) are drept puncte singulare $z = -1$ (pol simplu) și $z = 1$ (pol triplu). Din formulele (2.10) și (2.14), Capitolul 4, deducem:

$$\text{Rez}(f; 1) = \text{coeficientul lui } \frac{1}{z-1} \text{ din (2.10)} = -1$$

$$\text{Rez}(f; -1) = \text{coeficientul lui } \frac{1}{z+1} \text{ din (2.14)} = 1$$

2.5. Teorema privind calculul reziduurilor pentru poli

Fie $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$ și $z_0 \in \mathbb{C}$ un pol de ordinul $n \in \mathbb{N}^*$ al funcției f .

Atunci

$$\text{Rez}(f; z_0) = \frac{1}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow z_0} [(z - z_0)^n f(z)]^{(n-1)}.$$

2.6. Calculul reziduurilor pentru poli simpli

Fie $z_0 \in \mathbb{C}$ un pol simplu al funcției complexe $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, olomorfă pe domeniul $D \subseteq \mathbb{C}$.

(i) Are loc egalitatea $\text{Rez}(f; z_0) = \lim_{z \rightarrow z_0} (z - z_0)f(z)$.

(ii) Dacă f se poate reprezenta sub forma $f(z) = \frac{g(z)}{h(z)}$, unde h și g sunt olomorfe într-o vecinătate a punctului z_0 , $g(z_0) \neq 0$, $h(z_0) = 0$ și $h'(z_0) \neq 0$,

atunci

$$\operatorname{Rez}(f; z_0) = \frac{g(z_0)}{h'(z_0)}.$$

Demonstrație

- (i) Rezultă din Teorema 2.5 pentru $n = 1$.
(ii) Avem, succesiv:

$$\begin{aligned} \operatorname{Rez}(f; z_0) &= \lim_{z \rightarrow z_0} (z - z_0) f(z) \\ &= \lim_{z \rightarrow z_0} (z - z_0) \frac{g(z)}{h(z)} = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{g(z)}{\frac{h(z) - h(z_0)}{z - z_0}} = \frac{g(z_0)}{h'(z_0)}. \end{aligned}$$

2.7. Exemple

(i) Fie $f : \mathbb{C} \setminus \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{z^2 + 1}{\sin \pi z}$. Punctele $z = n$, $n \in \mathbb{Z}$ sunt poli simpli pentru f . Luând $g(z) = z^2 + 1$ și $h(z) = \sin \pi z$, obținem:

$$\begin{aligned} \operatorname{Rez}(f; n) &= \frac{g(n)}{h'(n)} = \frac{g(z)}{h'(z)} \Big|_{z=n} \\ &= \frac{z^2 + 1}{\pi \cos \pi z} \Big|_{z=n} = \frac{n^2 + 1}{\pi (-1)^n} = \frac{(-1)^n}{\pi} (n^2 + 1). \end{aligned}$$

(ii) Fie $f : D \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{z + 1}{(z^2 + 1)^n}$, $n \in \mathbb{Z}$.

- Dacă $n \in \mathbb{Z}$, $n \leq 0$, atunci $D = \mathbb{C}$ și f este un polinom de grad $1 - 2n$, deci o funcție întreagă (olomorfa pe \mathbb{C}).
- Dacă $n \in \mathbb{N}^*$, atunci $D = \mathbb{C} \setminus \{\pm j\}$, iar punctele $\pm j$ sunt poli de ordin n . Să calculăm reziduul funcției f în punctul $z_0 = -j$:

$$\operatorname{Rez}(f; -j) = \frac{1}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow -j} \left[(z + j)^n \frac{z + 1}{(z + j)^n (z - j)^n} \right]^{(n-1)},$$

în conformitate cu Teorema 2.5. Mai departe, utilizând formula lui Leibniz și egalitatea

$$[(az + b)^\alpha]^{(n)} = a^n \alpha(\alpha - 1) \dots (\alpha - n + 1)(az + b)^{\alpha - n},$$

cu $a, b, \alpha \in \mathbb{C}$, primim:

$$\begin{aligned}
 \operatorname{Rez}(f; -j) &= \frac{1}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow -j} [(z+1)(z-j)^{-n}]^{(n-1)} \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow -j} \{C_{n-1}^0 [(z-j)^{-n}]^{(n-1)} (z+1) + C_{n-1}^1 [(z-j)^{-n}]^{(n-2)} (z+1)'\} \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow -j} [(-n)(-n-1) \dots (-2n+2)(z-j)^{-2n+1} (z+1) \\
 &\quad + (n-1)(-n)(-n-1) \dots (-2n+3)(z-j)^{-2n+2}] \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} [(-1)^{n-1} n(n+1) \dots (2n-2)(1-j)(-2j)^{1-2n} \\
 &\quad + (-1)^{n-2} (n-1)n(n+1) \dots (2n-3)(-2j)^{2-2n}] \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} \left[\frac{n(n+1) \dots (2n-2)}{2^{2n-1}} - \frac{(n-1)n(n+1) \dots (2n-3)}{2^{2n-2}} \right. \\
 &\quad \left. + \frac{n(n+1) \dots (2n-2)}{2^{2n-1}} j \right] \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} \left[\frac{n(n+1) \dots (2n-3)(2n-2-2n+2)}{2^{2n-1}} + \frac{n(n+1) \dots (2n-2)}{2^{2n-1}} j \right] \\
 &= \frac{1}{(n-1)!} \frac{A_{2n-2}^{n-1}}{2^{2n-1}} j = \frac{2C_{2n-2}^{n-1}}{2^{2n}} j.
 \end{aligned}$$

2.8. Observație

Utilizarea formulelor de calcul specifice pentru poli (formule date în secțiunile 2.5 și 2.6) este preferabilă, în general, metodei generale de calcul a reziduurilor care constă în dezvoltarea funcției în serie Laurent (Teorema 2.2). Astfel, pentru funcția $f: \mathbb{C} \setminus \{-1, 1\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{5z-3}{(z-1)^3(z+1)}$ (vezi secțiunile 2.7 (Cap.4) și 1.10), avem:

$$\bullet \operatorname{Rez}(f; -1) = \frac{(5z-3)/(z-1)^3}{(z+1)'} \Big|_{z=-1} = \frac{-8}{(-2)^3} = 1,$$

conform secțiunii 2.6(ii);

$$\bullet \operatorname{Rez}(f; 1) = \frac{1}{2!} \lim_{z \rightarrow 1} \left[(z-1)^3 \frac{5z-3}{(z+1)(z-1)^3} \right]''$$

$$= \frac{1}{2} \left(\frac{5z-3}{z+1} \right)'' \Big|_{z=1} = \frac{1}{2} \cdot \frac{-16}{(z+1)^3} \Big|_{z=1} = -1,$$

conform Teoremei 2.5 cu $n = 3$.

Aceste reziduuri au fost obținute și în secțiunea 2.4.(ii), utilizând rezultatele din secțiunile 2.7 și 1.10 (adică dezvoltarea în serie Laurent).

2.9. Reziduul unei funcții în punctul de la infinit

Fie f o funcție complexă olomorfă pe mulțimea $G = \mathbb{C} \setminus \overline{\Delta}(0; r)$, unde $r > 0$ este dat. Se numește **reziduul funcției f în punctul de la infinit** numărul complex

$$\text{Rez}(f; \infty) = -\frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} f(z) dz = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma^-} f(z) dz,$$

unde $\gamma = \Gamma(0; R)$, cu $R > r$ fixat.

2.10. Calculul reziduului în punctul de la infinit

Presupunem că funcția complexă f îndeplinește condițiile din secțiunea 2.9.

(i) Dacă $f(z) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n z^n + \frac{a_{-1}}{z} + \frac{a_{-2}}{z^2} + \dots$ este dezvoltarea funcției f în serie Laurent într-o coroană circulară $U(0; r, R_1)$, cu $R_1 > r$ oricât de mare (adică în vecinătatea punctului de la infinit), atunci $\text{Rez}(f; \infty) = -a_{-1}$.

(ii) Are loc egalitatea

$$(2.1) \quad \text{Rez}(f; \infty) = -\text{Rez} \left[\frac{1}{z^2} f \left(\frac{1}{z} \right); 0 \right].$$

2.11. Exemplu

Fie $f : \mathbb{C}^* \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = z^s \exp \frac{j}{z}$, $s \in \mathbb{Z}$. Să calculăm $\text{Rez}(f; \infty)$, utilizând formula (2.1), Avem

$$g(z) = \frac{1}{z^2} f \left(\frac{1}{z} \right) = \frac{1}{z^{s+2}} \exp(jz),$$

deci $\text{Rez}(f; \infty) = -\text{Rez}(g; 0)$.

- Dacă $s \leq -2$, atunci $z = 0$ este punct ordinar pentru g , prin urmare $\text{Rez}(f; \infty) = -\text{Rez}(g; 0) = 0$.
- Dacă $s \geq -1$, atunci $z = 0$ este pol de ordinul $(s + 2)$ pentru g , așadar

$$\begin{aligned} \text{Rez}(f; \infty) &= -\text{Rez}(g; 0) = -\frac{1}{(s+1)!} \lim_{z \rightarrow 0} [z^{s+2} g(z)]^{(s+1)} \\ &= -\frac{1}{(s+1)!} (e^{jz})^{(s+1)} \Big|_{z=0} = -\frac{1}{(s+1)!} j^{s+1} e^{jz} \Big|_{z=0} = -\frac{j^{s+1}}{(s+1)!}. \end{aligned}$$

3 Teorema reziduurilor

3.1. Teorema reziduurilor

Fie f o funcție complexă, olomorfă în domeniul multiplu conex $D \subseteq \mathbb{C}$ și γ o curbă simplă, închisă și netedă (sau netedă pe porțiuni). Dacă f este olomorfă în interiorul curbei γ , exceptând un număr finit de singularități izolate (poli sau puncte singulare esențiale) z_1, z_2, \dots, z_n și f este continuă pe γ (în particular, curba γ este situată în D), atunci are loc egalitatea:

$$(3.1) \quad \int_{\gamma} f(z) dz = 2\pi j \sum_{k=1}^n \text{Rez}(f; z_k).$$

Demonstrație

Întrucât punctele z_1, z_2, \dots, z_n sunt izolate, putem construi cercurile $\gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_n$ cu centrele în z_1, z_2, \dots, z_n și razele $r_1, r_2, \dots, r_n > 0$, respectiv, astfel încât discurile închise $\overline{\Delta}(z_k; r_k)$, $1 \leq k \leq n$, să fie disjuncte două câte două, iar reuniunea lor să fie inclusă în interiorul curbei (γ), vezi Fig.6; de altfel, din enunțul teoremei urmează că interiorul curbei γ , exceptând punctele z_1, z_2, \dots, z_n , este inclus în D .

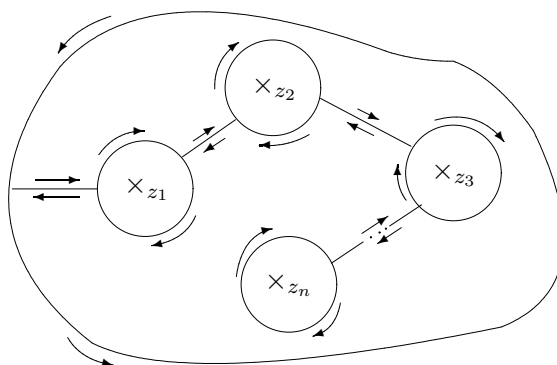


Fig.6

Din Teorema lui Cauchy pentru domenii multiplu conexe (secțiunea 3.3, Cap.3) rezultă:

$$(3.2) \quad \int_{\gamma} f(z)dz = \sum_{k=1}^n \int_{\gamma_k} f(z)dz.$$

Pe de altă parte, din Definiția 2.1 primim:

$$(3.3) \quad \int_{\gamma_k} f(z)dz = 2\pi j \operatorname{Rez}(f; z_k).$$

Relațiile (3.2) și (3.3) conduc la formula (3.1) din enunțul teoremei.

3.2. Teoremă

Dacă z_1, z_2, \dots, z_n sunt numere complexe date și f este o funcție complexă, olomorfă pe domeniul $D = \mathbb{C} \setminus \{z_1, z_2, \dots, z_n\}$, atunci are loc egalitatea:

$$(3.4) \quad \sum_{k=1}^n \operatorname{Rez}(f; z_k) + \operatorname{Rez}(f; \infty) = 0.$$

Pentru demonstrație, vezi [22].

Examinăm în continuare situația în care funcția f are singularități și pe curba (γ) care intervine în enunțul Teoremei reziduurilor 3.1 (membrul stâng al egalității (3.1)). În acest scop, introducem noțiunea următoare.

3.3. Valoarea principală în sens Cauchy a unei integrale complexe

Fie $D \subseteq \mathbb{C}$ un domeniu, $\gamma \subseteq D$ o curbă simplă, netedă sau netedă pe porțiuni și $f : D \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție olomorfă pe D . Fie $z \in \gamma$ un punct fixat, $\varepsilon > 0$ dat și γ_ε arcul curbei (γ) care este situat în discul $\Delta(z; \varepsilon)$.

• Definiție

Fie $g : D \setminus \{z\} \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție continuă cu proprietatea

$$\lim_{u \rightarrow z} |g(u)| = \infty.$$

Presupunem că există și este finită limita $\lim_{\varepsilon \searrow 0} \int_{\gamma \setminus \gamma_\varepsilon} g(u) du$. Se numește

valoare principală în sens Cauchy a integralei funcției g de-a lungul curbei γ numărul complex

$$v.p. \int_{\gamma} g(u) du = \lim_{\varepsilon \searrow 0} \int_{\gamma \setminus \gamma_\varepsilon} g(u) du.$$

- Dacă $g(u) = \frac{f(u)}{u - z}$, atunci valoarea principală

$$v.p. \int_{\gamma} \frac{f(u)}{u - z} du = \lim_{\varepsilon \searrow 0} \int_{\gamma \setminus \gamma_\varepsilon} \frac{f(u)}{u - z} du$$

există.

În plus, dacă (γ) este o curbă închisă și z este un punct regulat al curbei (γ) , atunci are loc egalitatea

$$v.p. \int_{\gamma} \frac{f(u)}{u - z} du = \pi j f(z).$$

- Deseori, se scrie $\int_{\gamma} g(u) du$ în loc de $v.p. \int_{\gamma} g(u) du$, precizându-se în context faptul că integrala se ia în valoare principală.

3.4. Teorema semireziduurilor

Fie f o funcție complexă și γ o curbă simplă, închisă și netedă astfel încât:

(i) f este olomorfă în interiorul curbei γ cu excepția unui număr finit de singularități izolate (poli sau puncte singulare esențiale) a_1, a_2, \dots, a_n ;

(ii) f este continuă pe $\gamma \setminus \{b_1, b_2, \dots, b_m\}$, unde punctele $b_k \in \gamma$ sunt **poli simpli** pentru f , $1 \leq k \leq m$.

Atunci are loc egalitatea

$$(3.5) \quad \int_{\gamma} f(z) dz = 2\pi j \sum_{k=1}^n \operatorname{Rez}(f; a_k) + \pi j \sum_{k=1}^m \operatorname{Rez}(f; b_k),$$

integrala din membrul stâng al egalității fiind luată în valoare principală.

3.5. Exemplu

Să se calculeze integrala

$$I(r) = \int_{|z-1|=r} \frac{1}{z} \exp\left(\frac{1}{1-z}\right) dz, \quad r > 0.$$

Rezolvare

Funcția $f : \mathbb{C} \setminus \{0, 1\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{1}{z} \exp\left(\frac{1}{1-z}\right)$ are două puncte singulare: $z = 0$ (pol simplu) și $z = 1$ (punct singular esențial izolat). Să calculăm $\operatorname{Rez}(f; 0)$ și $\operatorname{Rez}(f; 1)$; avem:

$$(3.6) \quad \operatorname{Rez}(f; 0) = \frac{\exp(1-z)}{z'} \Big|_{z=0} = e.$$

Pentru a calcula $\operatorname{Rez}(f; 1)$, dezvoltăm $f(z)$ în serie Laurent în jurul punctului $z = 1$. Punând $u = z - 1$, primim:

$$\begin{aligned} g(u) &= f(1+u) = \frac{1}{1+u} \exp\left(-\frac{1}{u}\right) \\ &= [1 - u + u^2 - u^3 + \dots + (-1)^n u^n + \dots] \left[1 - \frac{1}{1!} \frac{1}{u} + \frac{1}{2!} \frac{1}{u^2} - \frac{1}{3!} \frac{1}{u^3} + \dots + \frac{1}{n!} \frac{(-1)^n}{u^n} + \dots \right]. \end{aligned}$$

Astfel,

$$\operatorname{Rez}(f; 1) = \text{coeficientul lui } \frac{1}{u} \text{ din dezvoltarea } g(u) =$$

$$= - \left(\frac{1}{1!} + \frac{1}{2!} + \frac{1}{3!} + \cdots + \frac{1}{n!} + \cdots \right);$$

deoarece

$$e = 1 + \frac{1}{1!} + \frac{1}{2!} + \frac{1}{3!} + \cdots + \frac{1}{n!} + \cdots,$$

obținem:

$$(3.7) \quad \operatorname{Rez}(f; 1) = 1 - e.$$

O altă metodă de calcul pentru $\operatorname{Rez}(f; 1)$ constă în aplicarea Teoremei 3.2, întrucât f este olomoră pe $\mathbb{C} \setminus \{0, 1\}$: are loc egalitatea $\operatorname{Rez}(f; 0) + \operatorname{Rez}(f; 1) + \operatorname{Rez}(f; \infty) = 0$. Pe de altă parte, utilizând (2.1) rezultă

$$\begin{aligned} \operatorname{Rez}(f; \infty) &= -\operatorname{Rez} \left[\frac{1}{z^2} f \left(\frac{1}{z} \right); 0 \right] = \\ &= -\operatorname{Rez} \left[\frac{1}{z} \exp \left(\frac{z}{z-1} \right); 0 \right] = -\lim_{z \rightarrow 0} z \cdot \frac{1}{z} \exp \left(\frac{z}{z-1} \right) = -1, \end{aligned}$$

deoarece $z = 0$ este pol simplu pentru funcția

$$h(z) = \frac{1}{z^2} f \left(\frac{1}{z} \right) = \frac{1}{z} \exp \left(\frac{z}{z-1} \right).$$

Astfel, $\operatorname{Rez}(f; 1) = -\operatorname{Rez}(f; 0) - \operatorname{Rez}(f; \infty) = 1 - e$.

Să aplicăm Teorema reziduurilor și Teorema semireziduurilor.

• Dacă $r < 1$, atunci în interiorul cercului $|z - 1| = r$ se află numai punctul singular $z = 1$, iar pe cercul $|z - 1| = r$ nu există singularități; obținem

$$I(r) = 2\pi j \operatorname{Rez}(f; 1) = 2\pi j(1 - e), \quad \text{vezi (3.7).}$$

• Dacă $r = 1$, atunci punctul singular $z = 1$ se află în interiorul cercului $|z - 1| = 1$, iar polul simplu $z = 0$ se află pe acest cerc; utilizând Teorema semireziduurilor și egalitățile (3.6), (3.7) primim:

$$I(r) = 2\pi j \operatorname{Rez}(f; 1) + \pi j \operatorname{Rez}(f; 0) = \pi j(2 - e).$$

• Dacă $r > 1$, atunci ambele puncte singulare se află în interiorul cercului $|z - 1| = r$; utilizând Teorema reziduurilor și formulele (3.6), (3.7) rezultă

$$I(r) = 2\pi j [\operatorname{Rez}(f; 0) + \operatorname{Rez}(f; 1)] = 2\pi j.$$

3.6. Exemplu

Să se calculeze integrala

$$I = \int_{\gamma} \frac{z \sin \pi j z}{(z-j)(z^2+1)} dz,$$

unde (γ) este cercul de ecuație $|z-1-j|=2$.

Rezolvare

Funcția $f: \mathbb{C} \setminus \{\pm j\} \rightarrow \mathbb{C}$,

$$f(z) = \frac{z \sin \pi j z}{(z-j)(z^2+1)} = \frac{z \sin \pi j z}{(z-j)^2(z+j)}$$

are drept singularități polul dublu $z=j$ și polul simplu $z=-j$. Punctul $z=j$ se află în interiorul cercului dat deoarece $|j-1-j|=1<2$, iar punctul $z=-j$ se află în exteriorul acestui cerc întrucât $|-j-1-j|=\sqrt{5}>2$. Din Teorema reziduurilor 3.1 și Teorema 2.5, cu $n=2$ obținem:

$$\begin{aligned} I &= 2\pi j \operatorname{Rez}(f; j) = 2\pi j \frac{1}{1!} \lim_{z \rightarrow j} [(z-j)^2 f(z)]' \\ &= 2\pi j \lim_{z \rightarrow j} \left(\frac{z \sin \pi j z}{z+j} \right)' = 2\pi j \frac{(\sin \pi j z + j\pi z \cos \pi j z)(z+j) - z \sin \pi j z}{(z+j)^2} \Big|_{z=j} \\ &= 2\pi j \frac{\pi \cdot 2j}{(2j)^2} = \pi^2. \end{aligned}$$

În cele ce urmează vom prezenta o serie de **aplicații ale teoremei reziduurilor și ale teoremei semireziduurilor la calculul unor tipuri de integrale reale**.

Desemnăm prin $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ sau $R(x, y) = \frac{p(x, y)}{q(x, y)}$ funcții raționale de una sau două variabile reale și presupunem că polinoamele $p(x)$, $q(x)$, respectiv $p(x, y)$, $q(x, y)$ au proprietatea $(p, q) = 1$.

4 Integrale de tipul $\int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) dx$, $a \in \mathbb{R}$ unde $q(\sin x, \cos x) \neq 0, \forall x \in \mathbb{R}$

Fie

$$R(\sin x, \cos x) = \frac{p(\sin x, \cos x)}{q(\sin x, \cos x)},$$

unde $q(\sin x, \cos x) \neq 0, \forall x \in \mathbb{R}$.

4.1. Calculul integralei

Deoarece funcțiile \sin și \cos sunt periodice de perioadă 2π , are loc egalitatea

$$I = \int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) dx = \int_0^{2\pi} R(\sin x, \cos x) dx.$$

Efectuăm substituția $z = e^{jx}$, de unde rezultă

$$\sin x = \frac{e^{jx} - e^{-jx}}{2j} = \frac{z^2 - 1}{2jz}, \quad \cos x = \frac{e^{jx} + e^{-jx}}{2} = \frac{z^2 + 1}{2z}$$

și constatăm că dacă x parcurge intervalul $[a, a + 2\pi]$ atunci z parcurge cercul unitate $|z| = 1$. Pe de altă parte $dz = jz dx$, deci $dx = \frac{1}{jz} dz$. Astfel,

$$I = \int_{|z|=1} R_1(z) dz,$$

unde

$$R_1(z) = \frac{1}{jz} R\left(\frac{z^2 - 1}{2jz}, \frac{z^2 + 1}{2z}\right).$$

Utilizând Teorema reziduurilor 3.1 obținem următorul rezultat:

Dacă $R(\sin x, \cos x) = \frac{p(\sin x, \cos x)}{q(\sin x, \cos x)}$, unde $q(\sin x, \cos x) \neq 0, \forall x \in \mathbb{R}$, atunci pentru orice $a \in \mathbb{R}$ fixat are loc egalitatea

$$(4.1) \quad \int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) dx = 2\pi j \sum_{|z_k| < 1} \text{Rez}(R_1; z_k),$$

unde simbolul $\sum_{|z_k| < 1}$ înseamnă că sumarea reziduurilor se efectuează relativ la toate punctele singulare (polii) funcției R_1 care îndeplinesc inegalitatea $|z_k| < 1$, adică sunt situați în discul unitate.

• Observație

În mod similar se calculează integralele

$$I_1 = \int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) \cos mx dx$$

și

$$I_2 = \int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) \sin mx dx,$$

$a \in \mathbb{R}$, ținând seama de egalitățile

$$\cos mx = \frac{z^{2m} + 1}{2z^m} \text{ și } \sin mx = \frac{z^{2m} - 1}{2jz^m}, \quad z = e^{jx}.$$

O altă modalitate de calcul pentru I_1 și I_2 decurge din scrierea

$$I_1 + jI_2 = \int_a^{a+2\pi} R(\sin x, \cos x) e^{jmx} dx,$$

urmată de substituția $e^{jx} = z$; rezultă

$$I_1 + jI_2 = \int_{|z|=1} z^m R_1(z) dz,$$

care se calculează similar cu (4.1).

4.2. Exemplu

Să se calculeze integrala $I = \int_0^{4\pi} \frac{2 + \cos x}{3 \sin x + 5} dx$.

Rezolvare

Avem:

$$I = 2 \int_0^{2\pi} \frac{2 + \cos x}{3 \sin x + 5} dx \xrightarrow{\exp(jx)=z} 2 \int_{|z|=1} \frac{z^2 + 4z + 1}{z(3z^2 + 10jz - 3)} dz.$$

Integrandul are polii simpli $z_1 = 0$, $z_2 = -j/3$ și $z_3 = -3j$. Deoarece $|z_1| < 1$, $|z_2| < 1$ și $|z_3| > 1$ primim, în conformitate cu (4.1):

$$I = 4\pi j [\operatorname{Rez}(f; 0) + \operatorname{Rez}(f; -j/3)], \quad \text{unde } f(z) = \frac{z^2 + 4z + 1}{z(3z^2 + 10jz - 3)};$$

$$\begin{aligned} I &= 4\pi j \left[\lim_{z \rightarrow 0} z f(z) + \frac{z^2 + 4z + 1}{z(3z^2 + 10jz - 3)} \Big|_{z=-j/3} \right] \\ &= 4\pi j \left(-\frac{1}{3} + \frac{8 - 12j}{24} \right) = 2\pi. \end{aligned}$$

5 Integrale de tipul $\int_{-\infty}^{\infty} R(x)dx$, unde $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$, $q(x) \neq 0, \forall x \in \mathbb{R}$ și $\text{grad} q - \text{grad} p \geq 2$

5.1. Calculul integralei

Fie $r > 0$, $A(r, 0)$, $B(-r, 0)$ și semicercul γ_r de diametru AB situat în semiplanul superior (deasupra axei Ox). Aplicăm Teorema reziduurilor 3.1 funcției $f(z) = R(z)$ relativ la curba γ obținută prin reuniunea segmentului $[BA]$ cu semicercul γ_r , unde $r > 0$ este ales astfel încât toți polii funcției $R(z)$, i.e. rădăcinile polinomului q , să fie situați în interiorul cercului $\Gamma(0; r)$, vezi Fig.7.

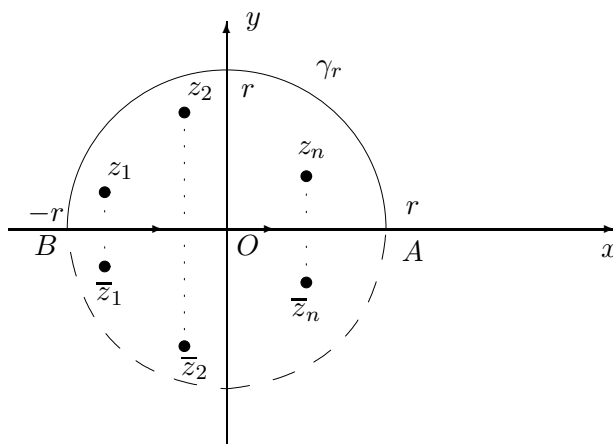


Fig.7

Obținem:

$$(5.1) \quad \int_{\gamma} R(z)dz = 2\pi j \sum_{\text{Im } z_k > 0} \text{Rez}(R; z_k),$$

unde suma se referă la toți polii z_k , $1 \leq k \leq n$, ai funcției R situați deasupra axei Ox (deci având partea imaginară strict pozitivă).

Pe de altă parte, avem:

$$(5.2) \quad \int_{\gamma} R(z)dz = \int_{-r}^r R(x)dx + \int_{\gamma_r} R(z)dz,$$

deoarece ecuația segmentului $[BA]$ este $x = x, y = 0, |x| \leq r \Leftrightarrow z = x; -r \leq x \leq r$.

Din (5.1) și (5.2) rezultă:

$$(5.3) \quad \int_{-r}^r R(x)dx + \int_{\gamma_r} R(z)dz = 2\pi j \sum_{\text{Im } z_k > 0} \text{Rez}(R; z_k);$$

remarcăm că membrul drept al egalității (5.3) este constant relativ la valorile $r > 0$ cu proprietatea că toți polii funcției R sunt situați în interiorul cercului $\Gamma(0; r)$.

Să evaluăm a doua integrală din membrul stâng al relației (5.3). Utilizând rezultatul din secțiunea 2.2, Cap.3 privind mărginirea superioară a integralei complexe primim:

$$(5.4) \quad \left| \int_{\gamma_r} R(z)dz \right| \leq M(r)L(\gamma_r) = \pi r M(r),$$

unde $M(r) = \max\{|R(z)| : z \in \gamma_r\} = \max\{|R(re^{jt})| : 0 \leq t \leq \pi\}$. Deoarece $\text{grad}q - \text{grad}p \geq 2$ rezultă că

$$\lim_{z \rightarrow \infty} zR(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} z \frac{p(z)}{q(z)} = 0,$$

ceea ce implică

$$\lim_{r \rightarrow \infty} r|R(re^{jt})| = 0, \quad \forall t \in [0, \pi],$$

deci

$$\lim_{r \rightarrow \infty} rM(r) = 0;$$

de aici și din (5.4) deducem:

$$(5.5) \quad \lim_{r \rightarrow \infty} \int_{\gamma_r} R(z)dz = 0.$$

Trecând acum la limită în egalitatea (5.3) pentru $r \rightarrow \infty$ și utilizând (5.5) obținem următorul rezultat:

Dacă $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ este o funcție rațională astfel încât $\text{grad}q \geq 2 + \text{grad}p$ și $q(x) \neq 0, \forall x \in \mathbb{R}$, atunci are loc egalitatea:

$$(5.6) \quad \int_{-\infty}^{\infty} R(x)dx = 2\pi j \sum_{\text{Im } z_k > 0} \text{Rez}(R; z_k),$$

unde suma din membrul drept se referă la toți polii funcției raționale R situați în semiplanul superior.

5.2. Exemplu

Să se calculeze $I = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{2x+3}{(x^2+1)^2(x^2-2x+2)} dx$.

Rezolvare

Fie $f : \mathbb{C} \setminus \{\pm j, 1 \pm j\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{2z+3}{(z^2+1)^2(z^2-2z+2)}$. Polii funcției raționale f sunt $\pm j$ (poli dubli) și $1 \pm j$ (poli simpli). Deoarece $\text{Im}(-j) < 0$ și $\text{Im}(1-j) < 0$, din (5.6) și din secțiunile 2.5 și 2.6 primim:

$$\begin{aligned} I &= 2\pi j [\text{Rez}(f; j) + \text{Rez}(f; 2j)] \\ &= 2\pi j \left\{ \frac{1}{1!} \lim_{z \rightarrow j} [(z-j)^2 f(z)]' + \frac{2z+3}{(z^2+1)^2(z^2-2z+2)} \Big|_{z=1+j} \right\} \\ &= 2\pi j \left[\left(\frac{2z+3}{(z+j)^2(z^2-2z+2)} \right)' \Big|_{z=j} + \frac{2(1+j)+3}{(2j+1)^2(2+2j-2)} \right] \\ &= \left(\frac{61\pi}{50} + \frac{26\pi j}{25} \right) - \left(\frac{7\pi}{25} + \frac{26\pi j}{25} \right) = \frac{47\pi}{50}. \end{aligned}$$

5.3. Generalizare

Dacă funcția complexă f este olomorfă pe semiplanul $\{z \in \mathbb{C} : \text{Im } z > 0\}$, exceptând polii z_1, z_2, \dots, z_n , f este continuă pe axa reală $\{z \in \mathbb{C} : \text{Im } z = 0\}$ și f satisface condiția $\lim_{\substack{z \rightarrow \infty \\ \text{Im } z \geq 0}} z f(z) = 0$, atunci are loc egalitatea

$$(5.7) \quad \int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 2\pi j \sum_{k=1}^n \text{Rez}(f; z_k)$$

5.4. Exemplu

Să se calculeze $I = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sin(\pi x^2/2)}{x^2-5x+7-j} dx$.

Rezolvare

Funcția $f(z) = \frac{\sin(\pi z^2/2)}{z^2 - 5z + 7 - j}$ are polii simpli $z_1 = 3 + j$ și $z_2 = 2 - j$.
Din (5.7) obținem:

$$\begin{aligned} I &= 2\pi j \operatorname{Rez}(f; 3 + j) = 2\pi j \frac{\sin(4 + 3j)\pi}{2(3 + j) - 5} = 2\pi j \frac{\sin(3\pi j)}{1 + 2j} \\ &= \frac{2\pi j}{5} j(1 - 2j) \operatorname{sh} 3\pi = \frac{2\pi}{5} (2j - 1) \operatorname{sh} 3\pi. \end{aligned}$$

6 Integrale de tipul $\int_{-\infty}^{\infty} R(x)e^{j\lambda x}dx$, unde $\lambda \in \mathbb{R}^*$,
 $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$, $\operatorname{grad} q > \operatorname{grad} p$ și $q(x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$
sau q are în \mathbb{R} numai rădăcini simple

6.1. Calculul integralei în cazul $q(x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$ și $\lambda > 0$

Aplicăm Teorema reziduurilor 3.1 funcției complexe $f(z) = R(z)e^{j\lambda z}$ relativ la curba $\gamma = [BA] \cup \gamma_1$ din Figura 7. Obținem următorul rezultat:

Dacă $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ este o funcție rațională astfel încât $\operatorname{grad} q > \operatorname{grad} p$ și $q(x) \neq 0$, $\forall x \in \mathbb{R}$, iar $\lambda > 0$ este un număr dat, atunci are loc egalitatea:

$$(6.1) \quad \int_{-\infty}^{\infty} R(x)e^{j\lambda x}dx = 2\pi j \sum_{\operatorname{Im} z_k > 0} \operatorname{Rez}[R(z)e^{j\lambda z}; z_k],$$

unde suma din membrul drept se referă la toate rădăcinile polinomului q (i.e. polii funcției f) situați în semiplanul superior.

6.2. Calculul integralei în cazul când polinomul q are în \mathbb{R} numai rădăcini reale simple și $\lambda > 0$

Se aplică Teorema semireziduurilor 3.4 curbei (γ) din secțiunea 6.1; obținem următorul rezultat:

Dacă $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ este o funcție rațională astfel încât $\operatorname{grad} q > \operatorname{grad} p$ și polinomul q are în \mathbb{R} numai rădăcinile simple b_1, b_2, \dots, b_m , iar $\lambda > 0$ este un

număr dat, atunci

$$(6.2) \quad \int_{-\infty}^{\infty} R(x)e^{j\lambda x} dx = 2\pi j \sum_{\text{Im } z_k > 0} \text{Rez}[R(z)e^{j\lambda z}; z_k] + \\ + \pi j \sum_{k=1}^m \text{Rez}[R(z)e^{j\lambda z}; b_k]$$

unde prima sumă din membrul drept al egalității (6.2) se referă la toate rădăcinile polinomului q situate în semiplanul superior, iar integrala se ia în valoare principală.

6.3. Calculul integralei în situația $\lambda < 0$

Punem $x = -t$ și primim:

$$\int_{-\infty}^{\infty} R(x)e^{j\lambda x} dx = \int_{-\infty}^{\infty} R(-t)e^{j\mu t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} R_1(t)e^{j\mu t} dt,$$

unde $\mu = -\lambda > 0$ și $R_1(x) = R(-x)$. Se aplică formulele (6.1) sau (6.2) pentru R_1 în loc de R și μ în loc de λ .

6.4. Calculul integralelor de tipul

$$\int_{-\infty}^{\infty} R(x) \cos \lambda x dx \text{ și } \int_{-\infty}^{\infty} R(x) \sin \lambda x dx$$

Notând

$$I_1 = \int_{-\infty}^{\infty} R(x) \cos \lambda x dx \quad \text{și} \quad I_2 = \int_{-\infty}^{\infty} R(x) \sin \lambda x dx,$$

avem

$$I = I_1 + jI_2 = \int_{-\infty}^{\infty} R(x)e^{j\lambda x} dx,$$

care se calculează cu formulele (6.1) sau (6.2); în final $I_1 = \text{Re } I$ și $I_2 = \text{Im } I$.

6.5. Exemplu

$$\text{Să se calculeze } I = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x e^{j\pi x}}{(x-1)(x^2+4x+5)} dx.$$

Rezolvare

Funcția $f : \mathbb{C} \setminus \{1, -2 \pm j\} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(z) = \frac{ze^{j\pi z}}{(z-1)(z^2+4z+5)}$ are drept singularități polul real simplu $z_1 = 1$ și polii complecși simpli $z = -2 \pm j$. Din (6.2) cu $\lambda = \pi > 0$ primim:

$$\begin{aligned} I &= 2\pi j \operatorname{Rez}(f; -2 + j) + \pi j \operatorname{Rez}(f; 1) \\ &= \frac{2\pi j z e^{j\pi z}}{(z-1)(z^2+4z+5)'} \Big|_{z=-2+j} + \frac{\pi j z e^{j\pi z}}{(z-1)'(z^2+4z+5)} \Big|_{z=1} \\ &= \frac{2\pi j(-2+j)e^{-2\pi j}e^{-\pi}}{(j-3) \cdot 2j} + \frac{\pi j e^{\pi j}}{10} = \frac{\pi}{10 \exp \pi} [7 - j(1 + \exp \pi)]. \end{aligned}$$

6.6. Aplicație

Să se calculeze integrala

$$I(a) = \int_0^\infty \frac{x \sin x}{x^2 - a^2} dx, \quad a \in \mathbb{R},$$

integrală care apare în teoria cuantică a difuziei.

Rezolvare

Avem

$$I(a) = \frac{1}{2} \int_{-\infty}^\infty \frac{x \sin x}{x^2 - a^2} dx,$$

deoarece integrandul este par (integrala se ia în sensul valorii principale); mai departe, primim:

$$\begin{aligned} I(a) &= \frac{1}{2} \operatorname{Im} \int_{-\infty}^\infty \frac{x e^{jx}}{x^2 - a^2} dx \\ &= \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{j} \int_{-\infty}^\infty \frac{x e^{jx}}{x^2 - a^2} dx, \end{aligned}$$

întrucât $\int_{-\infty}^\infty \frac{x \cos x}{x^2 - a^2} dx = 0$ (integrandul este impar). Aplicând formula (6.2) obținem:

$$\begin{aligned} I(a) &= \frac{1}{2j} \pi j \left[\operatorname{Rez} \left(\frac{ze^{jz}}{z^2 - a^2}; a \right) + \operatorname{Rez} \left(\frac{ze^{jz}}{z^2 - a^2}; -a \right) \right] \\ &= \frac{\pi}{2} \left[\frac{ze^{jz}}{2z} \Big|_{z=a} + \frac{ze^{jz}}{2z} \Big|_{z=-a} \right] = \frac{\pi}{4} (e^{ja} + e^{-ja}) = \frac{\pi}{2} \cos a \end{aligned}$$

6.7. Generalizare

Dacă f este o funcție complexă olomorfă în semiplanul $\{z \in \mathbb{C} : \operatorname{Im} z > 0\}$, exceptând polii $a_1, a_2, a_3, \dots, a_n$, f este continuă pe frontiera acestui semiplan $\{z \in \mathbb{C} : \operatorname{Im} z = 0\}$ și f îndeplinește condiția $\lim_{\substack{z \rightarrow \infty \\ \operatorname{Im} z \geq 0}} f(z) = 0$, iar $\lambda > 0$ este dat, atunci are loc egalitatea:

$$(6.3) \quad \int_{-\infty}^{\infty} f(x) e^{j\lambda x} dx = 2\pi j \sum_{k=1}^{\infty} \operatorname{Rez}(f; a_k).$$

6.8. Exemplu

Să se calculeze $I = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\sqrt{x+j}}{x^2-x+1+j} e^{2jx} dx$, luând $\sqrt{j} = e^{\pi j/4}$.

Rezolvare

Funcția $f(z) = \frac{\sqrt{z+j}}{z^2-z+1+j} e^{2jz}$, unde pentru radical se alege determinarea principală, are polii simpli $z_1 = j$, $z_2 = 1-j$. Din (6.3) primim:

$$I = 2\pi j \operatorname{Rez}(f; j) = 2\pi j \frac{\sqrt{z+j} e^{2jz}}{2z-1} \Big|_{z=j} = 2\pi j \frac{\sqrt{2j} \cdot e^{-2}}{2j-1} = \frac{2\pi}{5e^2} (3+j).$$

7 Integrale de tipul $\int_0^{\infty} x^{\alpha} R(x) dx$, unde

$$\alpha \in (-1, \infty) \setminus \mathbb{Z}; R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}, 1 + \alpha + \operatorname{grad} p < \operatorname{grad} q$$

7.1. Calculul integralei în ipoteza $q(x) \neq 0, \forall x \geq 0$

Se aplică Teorema reziduurilor 3.1 curbei γ din Fig.8,

$$\gamma = \widehat{EA} \cup [AB] \cup \widehat{BD} \cup [DE].$$

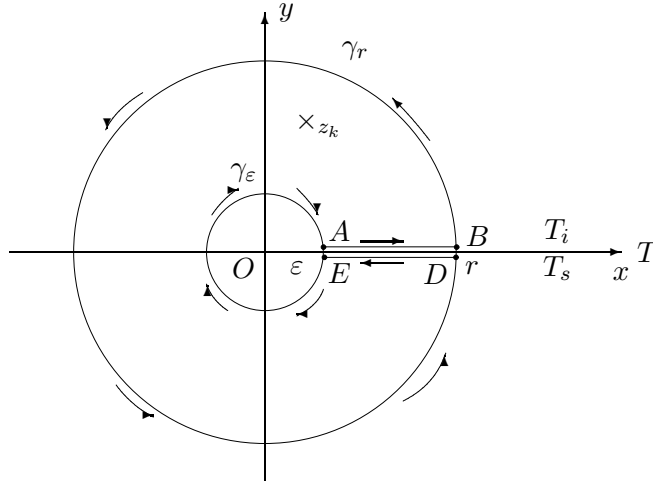


Fig.8

Alegem ε și r astfel încât toți polii z_k , $1 \leq k \leq n$, ai funcției $R(z)$ să fie situați în interiorul curbei γ (practic în coroana circulară $U(0; \varepsilon, r)$, deci $0 < \varepsilon < |z_k| < r$). Are loc egalitatea

$$(7.1) \quad \int_{\gamma} f(z) dz = 2\pi j \sum_{k=1}^n \operatorname{Res}(f; z_k).$$

Pe de altă parte, avem:

$$(7.2) \quad \int_{\gamma} f(z) dz = \int_{[AB]} f(z) dz + \int_{\gamma_r} f(z) dz + \int_{[DE]} f(z) dz - \int_{\gamma_\varepsilon} f(z) dz,$$

unde $\gamma_r = \Gamma(0; r)$ și $\gamma_\varepsilon = \Gamma(0; \varepsilon)$.

Să evaluăm integralele din membrul drept al relației (7.2).

- Pe segmentul $[AB]$, a cărui ecuație este $z = xe^{0 \cdot j}$, $\varepsilon \leq x \leq r$, avem

$$z^\alpha = e^{\alpha \ln z} = e^{\alpha(\ln x + j \cdot 0)} = x^\alpha,$$

deci:

$$(7.3) \quad \int_{[AB]} f(z) dz = \int_{\varepsilon}^r f(x) dx = \int_{\varepsilon}^r x^\alpha R(x) dx.$$

• Pe segmentul $[DE]$, de ecuație $z = xe^{2\pi j}$, $x \in [\varepsilon, r]^-$ (adică x variază de la r la ε), avem

$$z^\alpha = e^{\alpha \ln z} = e^{\alpha(\ln x + 2\pi j)} = x^\alpha e^{2\pi j\alpha},$$

prin urmare:

$$(7.4) \quad \int_{[DE]} f(z)dz = -e^{2\pi j\alpha} \int_\varepsilon^r x^\alpha R(x)dx.$$

Se arată că integralele pe cercurile γ_r și γ_ε din (7.2) tind spre 0 dacă $r \rightarrow \infty$ respectiv $\varepsilon \rightarrow 0$. Astfel, din (7.1)-(7.4) primim:

Dacă $\alpha > -1$, $\alpha \notin \mathbb{Z}$ este un număr real dat, iar $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ este o funcție rațională cu proprietățile $q(x) \neq 0$, $\forall x \geq 0$ și $1 + \alpha + \text{grad} p < \text{grad} q$, atunci are loc egalitatea

$$(7.5) \quad \int_0^\infty x^\alpha R(x)dx = \frac{2\pi j}{1 - e^{2\pi j\alpha}} \sum_{k=1}^n \text{Rez}(z^\alpha R(z); z_k),$$

unde z_1, z_2, \dots, z_n sunt rădăcinile polinomului q (i.e. polii funcției raționale $R(z)$).

7.2. Calculul integralei în ipoteza că funcția rațională R are pe semiaxa reală pozitivă doar poli simpli

Dacă $\alpha \in (-1, \infty) \setminus \mathbb{Z}$ este un număr real dat, iar $R(x) = \frac{p(x)}{q(x)}$ este o funcție rațională cu proprietățile:

- $1 + \alpha + \text{grad} p < \text{grad} q$
 - ecuația $q(z) = 0$ are rădăcinile $z_1, z_2, \dots, z_n \in \mathbb{C} \setminus [0, \infty)$ și rădăcinile simple b_k , $1 \leq k \leq m$, cu $b_k \in \mathbb{R}$, $b_k > 0$,
- atunci are loc egalitatea*

$$(7.6) \quad \int_0^\infty x^\alpha R(x)dx = \frac{\pi j}{1 - e^{2\pi j\alpha}} \left[2 \sum_{k=1}^n \text{Rez}(z^\alpha R(z); z_k) + \sum_{k=1}^m \text{Rez}(z^\alpha R(z); b_k^+) + \sum_{k=1}^m \text{Rez}(z^\alpha R(z); b_k^-) \right],$$

unde

- $b_k^+ = b_k e^{j \cdot 0}$ (i.e. $b_k^+ \in T_i$)
- $b_k^- = b_k e^{j \cdot 2\pi}$ (i.e. $b_k^- \in T_s$),

iar integrala din membrul stâng se ia în valoare principală (Cauchy).

7.3. Calculul integralelor de forma $\int_a^b \left(\frac{b-x}{x-a}\right)^\alpha R(x)dx$, **unde** $a, b, \alpha \in \mathbb{R}$, $a < b$

Efectuăm schimbarea de variabilă $t = \frac{b-x}{x-a}$; rezultă

$$x = \frac{b+at}{1+t}, \quad dx = -\frac{b-a}{(1+t)^2} dt$$

și obținem

$$\int_a^b \left(\frac{b-x}{x-a}\right)^\alpha R(x)dx = \int_0^\infty t^\alpha R_1(t)dt,$$

unde

$$R_1(t) = \frac{b-a}{(1+t)^2} R\left(\frac{b+at}{1+t}\right),$$

adică integrala dată revine la o integrală de tipul celor descrise în secțiunile 7.1 și 7.2.

7.4. Exemplu

Să se calculeze integrala

$$I = \int_{-1}^1 \frac{\sqrt[4]{(1-x)(1+x)^3}}{1+x^2} dx.$$

Rezolvare

Avem

$$I = \int_{-1}^1 \sqrt[4]{\frac{1-x}{1+x}} \cdot \frac{1+x}{1+x^2} dx.$$

Punem $\frac{1-x}{1+x} = t$, de unde rezultă $x = \frac{1-t}{1+t}$ și $dx = \frac{-2}{(1+t)^2} dt$ (secțiunea 7.3). Astfel,

$$I = 2 \int_0^\infty \sqrt[4]{t} \cdot \frac{1}{(1+t)(1+t^2)} dt;$$

luăm $\alpha = \frac{1}{4}$ în (7.5) și obținem

$$(7.7) \quad I = \frac{4\pi j}{1 - e^{\pi j/2}} [Rez(f; -1) + Rez(f; j) + Rez(f; -j)],$$

$$f(z) = \frac{z^{1/4}}{(1+z)(1+z^2)}.$$

Prin calcul direct obținem reziduurile în polii simpli -1 și $\pm j$:

$$\begin{aligned} \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; -1) &= \frac{z^{1/4}}{1+z^2} \Big|_{z=-1} = \frac{1}{2}(-1)^{1/4} = \frac{1}{2}e^{\frac{1}{4}\ln(-1)} = \frac{1}{2}e^{\pi j/4} = \frac{\sqrt{2}}{4}(1+j) \\ \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; j) &= \frac{z^{1/4}}{2z(1+z)} \Big|_{z=j} = \frac{j^{1/4}}{2j(1+j)} = \frac{-1-j}{4}e^{(\ln j)/4} \\ &= \frac{-1-j}{4}e^{j\pi/8} = \frac{-1-j}{4} \left(\cos \frac{\pi}{8} + j \sin \frac{\pi}{8} \right) \\ \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; -j) &= \frac{-1+j}{4}e^{\frac{1}{4}\ln(-j)} = \frac{-1+j}{4} \left(\cos \frac{3\pi}{8} + j \sin \frac{3\pi}{8} \right). \end{aligned}$$

Înlocuind aceste reziduuri în (7.7) și ținând seama de egalitățile $\sin \frac{\pi}{8} = \cos \frac{3\pi}{8}$ și $\cos \frac{\pi}{8} = \sin \frac{3\pi}{8}$, primim, în final:

$$I = \frac{4\pi j}{1-j} \frac{1+j}{4} \left(\sqrt{2} - 2 \cos \frac{\pi}{8} \right) = \pi \left(2 \cos \frac{\pi}{8} - \sqrt{2} \right) = \pi(\sqrt{2+\sqrt{2}} - \sqrt{2}).$$

7.5. Aplicație

Să se calculeze integrala

$$I = \int_{-1}^1 \sqrt{\frac{1-x}{1+x}} \cdot \frac{1}{x-u} dx,$$

unde $u \in (-1, 1)$ este fixat.

Observație

Această integrală apare în aerodinamică, la studiul mișcării subsonice a unui profil subțire, [15].

Rezolvare

Putem $t = \frac{1-x}{1+x}$, de unde rezultă $x = \frac{1-t}{1+t}$ și $dx = \frac{-2}{(1+t)^2} dt$, așa încât

$$I = 2 \int_0^\infty \frac{\sqrt{t}}{(1+t)[1-u-t(1+u)]} dt;$$

utilizând formula (7.6) cu $\alpha = 1/2$, primim:

$$(7.8) \quad I = 2 \frac{\pi j}{1 - e^{\pi j}} [2 \operatorname{Rez}(f; -1) + \operatorname{Rez}(f; b^+) + \operatorname{Rez}(f; b^-)], \quad b = \frac{1 - u}{1 + u}.$$

Mai departe, obținem:

$$\begin{aligned} \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; -1) &= \frac{z^{1/2}}{1 - u - z(1 + u)} \Big|_{z=-1} = \frac{(-1)^{1/2}}{2} = \frac{\exp \left[\frac{1}{2} (\ln 1 + j\pi) \right]}{2} = \frac{j}{2} \\ \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; b^+) &= \frac{z^{1/2}}{-(1 + u)(1 + z)} \Big|_{z=b^+} = \frac{(b^+)^{1/2}}{-2} \\ &= -\frac{1}{2} \exp \left[\frac{1}{2} (\ln b + j \cdot 0) \right] = \frac{-\sqrt{b}}{2} \\ \bullet \quad \operatorname{Rez}(f; b^-) &= \frac{(b^-)^{1/2}}{-2} = -\frac{1}{2} \exp \left[\frac{1}{2} (\ln b + j \cdot 2\pi) \right] = -\frac{1}{2} \sqrt{b} e^{j\pi} = \frac{\sqrt{b}}{2}, \end{aligned}$$

iar din (7.8) rezultă $I = -\pi$.

8 Probleme

Enunțuri

1. Utilizând Teorema reziduurilor sau Teorema semireziduurilor, să se calculeze următoarele integrale:

$$(i) \quad \int_{|z|=1} \frac{z^n}{1+z} e^{1/z} dz, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$(ii) \quad \int_{|z-j|=r} \frac{\cos(jz)}{z(z+1)^3} dz, \quad r > 0, \quad r \neq \sqrt{2}$$

$$(iii) \quad \int_{|z|=1} \frac{z^n(z-a)}{z+b}, \quad a \in \mathbb{C}, \quad b \in \mathbb{C}^*, \quad n \in \mathbb{Z}$$

$$(iv) \quad \int_{|z|=r} \frac{1}{z+1} e^{-1/z} dz, \quad r > 0$$

$$(v) \int_{|z|=2} \frac{\sin(j/z)}{z^2(z^{30}-1)} dz$$

$$(vi) \int_{|z|=r} \frac{z^n e^{1/z}}{1+z} dz, \quad n \in \mathbb{N}, \quad r > 0$$

$$(vii) \int_{|z|=\pi} (1+z) \left(\exp \frac{1}{z} + \sin \frac{1}{z-1} + \cos \frac{1}{z-2} \right) dz$$

$$(viii) \int_{|z|=2} \frac{1}{z} \operatorname{sh} \frac{1}{z-1} dz$$

$$(ix) \int_T \frac{2z+1}{z^2-3z+3+j} dz, \text{ unde } T \text{ este triunghiul având vârfurile de afixe } 0, 1+j, 5-4j$$

$$(x) \int_{|z+1|=\ln 2} \frac{z^{2n}}{(z+1)^n} dz, \quad n \in \mathbb{Z}$$

$$(xi) \int_{|z+1|=r} \frac{z}{z-1} \sin \frac{1}{z+1} dz, \quad r > 0$$

$$(xii) \int_{|z|=\pi} \frac{\operatorname{tg} z}{z^2} dz \quad (xiii) \int_{|z|=2} \frac{\operatorname{tg} \pi z}{(z-1)^2} dz \quad (xiv) \int_{|z|=1} \frac{\operatorname{ctg} \pi z}{2z+1} dz$$

2. Să se calculeze următoarele integrale reale:

$$(i) \int_{-\pi}^{\pi} \frac{3+\cos x}{7\sin x+25} dx \quad (ii) \int_0^{2\pi} \frac{1+\sin x}{2-\cos x} dx$$

$$(iii) \int_{-\pi}^{3\pi} \frac{\sin^2 nx}{p^2-2p\cos x+1} dx, \quad n \in \mathbb{N}, \quad p \in \mathbb{R}, \quad p \neq \pm 1$$

$$(iv) \int_0^{2\pi} \frac{\cos^2 10x}{17-8\cos x} dx \quad (v) \int_{2\pi}^{8\pi} \frac{\cos^2 4x}{5-4\cos 2x} dx$$

$$(vi) \int_0^{2\pi} (1+\sin x)^n \sin nx dx, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$(vii) \int_{5\pi}^{7\pi} (1-\sin x)^{99} \sin(99x) dx$$

$$\text{(viii)} \int_{-\pi}^{\pi} \frac{\cos 2nx}{5 - 4 \sin x} dx$$

$$\text{(ix)} \int_{-\pi}^{3\pi} (1 + \cos x)^{2n} \cos nx dx, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$\text{(x)} \int_0^{4\pi} (1 - \sin x)^{142} \sin(71x) dx$$

3. Să se calculeze integralele de mai jos:

$$\text{(i)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^2 + 5x + 2}{(x^2 + 1)(x^2 + 4)^2} dx \quad \text{(ii)} \int_0^{\infty} \frac{x^2 dx}{x^4 + x^2 + 1}$$

$$\text{(iii)} \int_0^{\infty} \frac{x^2 + 1}{(x^2 + a^2)^{n+1}} dx, \quad n \in \mathbb{N}^*, \quad a > 1 \quad \text{(iv)} \int_0^{\infty} \frac{x^2}{(x^2 + 4)^2} dx$$

$$\text{(v)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x}{(x^2 + 1)(x^2 + 2x + 2)} dx \quad \text{(vi)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^4 + x^3 + x + 1}{x^6 + 1} dx$$

$$\text{(vii)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x + 3}{(x^2 + 2x + 5)^3} dx \quad \text{(viii)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^{2m}}{x^{2n} + 1} dx$$

$$\text{(ix)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^2}{(x^2 + 4jx - 5)^2} dx \quad \text{(x)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{jx^2 - (j+1)x + 1}{(x^2 - 2j)(x^2 + x + j + 1)} dx$$

$$\text{(xi)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x \cos \pi x}{(x^2 + 2j)^2} dx$$

4. Să se calculeze următoarele integrale:

$$\text{(i)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x e^{jx}}{(x^2 + 1)^2(x^2 + 4)} dx \quad \text{(ii)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{j\pi x}}{x^2 + 4x + 8} dx$$

$$\text{(iii)} \int_0^{\infty} \frac{\sin \pi x}{x(x^4 + 4)} dx \quad \text{(iv)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^2 \cos x}{x^3 + 6x - 20} dx$$

$$\text{(v)} \int_0^{\infty} \frac{x \sin x}{(x^2 + 1)^2(x^2 + 4)} dx \quad \text{(vi)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{jx}}{(x^2 + 4jx - 5)^2} dx$$

$$\text{(vii)} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos 2x}{(2x^2 - 2jx - 1)^2} dx$$

5. Să se calculeze integralele:

$$\text{(i)} \int_0^{\infty} \frac{\sqrt[3]{x^2}}{x^3 + 8} dx \quad \text{(ii)} \int_0^{\infty} \frac{\sqrt{x}}{(x^2 - 2x + 2)(1 - x)} dx$$

$$\text{(iii)} \int_3^7 \frac{\sqrt[5]{(3-x)^4(7-x)}}{(x-2)^3} dx$$

$$(iv) \frac{1-x}{1+x} \left(\sqrt[5]{\frac{x}{1-x}} \right)^2 dx \quad (v) \int_0^\infty \frac{\sqrt{x}}{x^3+1} dx$$

6. Să se demonstreze egalitățile:

$$(i) \int_0^\infty \cos(x^n) dx = \frac{1}{n} \Gamma\left(\frac{1}{n}\right) \cos \frac{\pi}{2n}, \quad n \in \mathbb{N}, \quad n \geq 2$$

$$(ii) \int_0^\infty \sin(x^n) dx = \frac{1}{n} \Gamma\left(\frac{1}{n}\right) \sin \frac{\pi}{2n}, \quad n \in \mathbb{N}, \quad n \geq 2$$

7. Aplicând Teorema reziduurilor funcției $f(z) = \frac{1}{z^2} \operatorname{ctg} \pi z$ pe cercurile $|z| = s + \frac{1}{2}$, $s \in \mathbb{N}$, să se arate că $\sum_{n=1}^\infty \frac{1}{n^2} = \frac{\pi^2}{6}$.

8. Utilizând Teorema reziduurilor pentru funcția $f(z) = \frac{1}{z^2 \sin \pi z}$ pe cercurile $|z| = s + \frac{1}{2}$, $s \in \mathbb{N}$, să se demonstreze egalitatea

$$\sum_{n=1}^\infty \frac{(-1)^{n-1}}{n^2} = \frac{\pi^2}{12}.$$

Soluții. Indicații. Răspunsuri

$$1. (i) I_n = 2\pi j \operatorname{Rez}(f; 0) + \pi j \operatorname{Rez}(f; -1) = (-1)^n \pi j \left[2 \sum_{k=0}^n \frac{(-1)^k}{k!} - \frac{1}{e} \right];$$

(ii) 0, dacă $r \in (0, 1)$; πj , dacă $r = 1$;

$2\pi j$, dacă $r \in (1, \sqrt{2})$; $\frac{\pi j}{2} \left(3e - \frac{1}{e} + 4 \right)$, dacă $r > \sqrt{2}$;

(iii) • Dacă $n \geq 0$, atunci $I = 2(-1)^{n+1} \pi j (a+b)b^n$.

• Dacă $n = -1$, atunci $I = 2\pi j$ pentru $|b| < 1$; $I = \pi j \left(1 - \frac{a}{b} \right)$ pentru $|b| = 1$; $I = -2\pi j a/b$, pentru $|b| > 1$.

• Dacă $n \leq -2$, atunci $I = 0$ pentru $|b| < 1$; $I = (-1)^n (a+b)b^n$ pentru $|b| = 1$; $I = 2\pi j (-1)^n (a+b)b^n$ pentru $|b| > 1$.

(iv) $I = 2\pi j(1-e)$, dacă $r \in (0, 1)$; $I = \pi j(2-e)$, dacă $r = 1$;

$I = 2\pi j$, dacă $r > 1$.

(v) $I = -2\pi j \operatorname{Rez}(f; \infty) = 0$;

(vi) De exemplu, pentru $r > 1$, $I = 2\pi j (-1)^n \sum_{k=0}^n \frac{(-1)^k}{k!}$;

(vii) $2\pi j$; (viii) 0;

(ix) $2\pi j \operatorname{Rez}(j; 2-j) + \pi j \operatorname{Rez}(j; 1+j) = \frac{\pi j}{5}(19+8j)$;

(x) 0, dacă $n \leq 0$; $2\pi j(-1)^{n+1}C_{2n}^{n+1}$ dacă $n \geq 1$.

(xi) De exemplu, dacă $r = 2$, $I = \pi j \left(2 - \sin \frac{1}{2}\right)$.

(xii) $1 - 8\pi^{-2}$; (xiii) $2j \left(\pi^2 - \frac{1936}{225}\right)$; (xiv) $4j/3$.

2. (i) $\frac{\pi}{4}$; (ii) $\frac{2\pi}{\sqrt{3}}$;

(iii) $2\pi \frac{1-p^{2n}}{1-p^2}$, dacă $|p| < 1$; $2\pi \frac{p^{2n}-1}{p^{2n}(p^2-1)}$, dacă $|p| > 1$;

(iv) $\frac{\pi}{15}(1+4^{-20})$; (v) $\frac{17\pi}{16}$;

(vi) 0, pentru n par; $(-1)^{\frac{n-1}{2}}\pi \cdot 2^{1-n}$, pentru n impar;

(vii) $\pi \cdot 2^{-98}$; (viii) $\pi(-1)^n \cdot 2^{1-2n} \cdot 3^{-1}$;

(ix) $I = 2\operatorname{Re} \int_0^{2\pi} (1 + \cos x)^{2n} e^{jnx} \underline{\underline{e^{jx}=z}}$

$$2\operatorname{Re} \int_{|z|=1} \frac{(z+1)^{4n}}{2^{2n}z^{2n}} \cdot z^n \frac{dz}{jz} = 2 \cdot 2\pi \cdot 2^{-2n} \operatorname{Re} \left\{ \operatorname{Rez} \left[\frac{(z+1)^{4n}}{z^{n+1}}; 0 \right] \right\}$$

$$= \pi \cdot 2^{2-2n} \frac{1}{n!} [(z+1)^{4n}]^{(n)} \Big|_{z=0} = \pi \cdot \frac{4}{2^{2n}n!} C_{4n}^n n! = \frac{4\pi C_{4n}^n}{2^{2n}}$$

(x) $\pi \cdot C_{284}^{71} \cdot 2^{-282}$.

3. (i) $7\pi/72$; (ii) $\pi\sqrt{3}/6$;

(iii) Avem:

$$\begin{aligned} I_n &= \int_0^\infty \frac{1}{(x^2+a^2)^n} dx = \frac{1}{2} 2\pi j \operatorname{Rez} \left[\frac{1}{(z^2+a^2)^n}; aj \right] \\ &= \frac{\pi j}{(n-1)!} \lim_{z \rightarrow aj} [(z+aj)^{-n}]^{(n-1)} \\ &= \frac{\pi j}{(n-1)!} [-n(-n-1) \dots (-n-n+1+1)(z+aj)^{-2n+1}] \Big|_{z=aj} \\ &= \frac{\pi(2n-2)!}{[(n-1)!]^2 (2a)^{2n-1}}. \end{aligned}$$

Integrala dată este

$$I_n + (1-a^2)I_{n+1} = \frac{\pi n(2n-2)!}{2^{2n}a^{2n+1}(n!)^2} (2n-1+a^2).$$

- (iv) $\pi/8$; (v) $-2\pi/5$; (vi) $4\pi/3$; (vii) $3\pi/128$;
 (viii) $\frac{\pi}{n} \operatorname{cosec} \frac{2m+1}{2n} \pi$; (ix) 0;
 (x) $2\pi j [\operatorname{Rez}(f; 1+j) + \operatorname{Rez}(f; -1+j)] = \frac{\pi}{26}(6+17j)$;
 (xi) $2\pi j \operatorname{Rez}(f; -1+j) = \frac{\pi^2}{4}(1+j) \operatorname{sh} \pi$.
 4. (i) $\frac{\pi j}{18e^2}(e+2)$; (ii) $\frac{\pi}{2}e^{-2\pi}$; (iii) $\frac{\pi}{8}(1+e^{-\pi})$;
 (iv) $\frac{\pi}{9}[(\cos 1 + 7 \sin 1)e^{-3} - 2 \sin 2]$; (v) $\pi \frac{e+2}{36e^2}$;
 (vi) 0; (vii) $\frac{\pi}{e}(\sin 1 - \cos 1)$.
 5. (i) $\left(6\sqrt[3]{2} \sin \frac{4\pi}{9}\right)^{-1}$; (ii) $\frac{\pi}{2} \left(\sqrt{2+2\sqrt{2}} - 2\sqrt{1+\sqrt{2}}\right)$;
 (iii) $\frac{32\pi \sqrt[5]{5}}{625} \operatorname{cosec} \frac{\pi}{5}$;
 (iv) Substituind $\frac{x}{1-x} = t$, obținem

$$I = \int_0^\infty \frac{t^{2/5}}{(2t+1)(t+1)^2} dt = \frac{2\pi j}{1 - \exp(4\pi j/5)} \left[\operatorname{Rez} \left(f; -\frac{1}{2} \right) + \operatorname{Rez}(f; -1) \right],$$

unde $f(z) = z^{2/5}(2t+1)^{-1}(t+1)^{-2}$. Avem

$$\operatorname{Rez} \left(f; -\frac{1}{2} \right) = 2^{3/5} e^{2\pi j/5}$$

și

$$\operatorname{Rez}(f; -1) = [z^{2/5}/(2z+1)]' \Big|_{z=-1} = \frac{8}{5} e^{-3\pi j/5}.$$

În final, utilizând relația $\frac{\exp(j\alpha)}{1 - \exp(2j\alpha)} = \frac{j}{2} \operatorname{cosec} \alpha$, rezultă

$$I = \frac{\pi(8 - 5\sqrt[5]{8})}{5 \sin \frac{2\pi}{5}};$$

- (v) $\pi/3$.
 6. Vezi [22], p.165-166.
 7. Se poate consulta [22], p.167-168.
 8. Vezi [22], p.167-168.

Partea II

Transformări integrale și
discrete

Capitolul 1

Noțiuni de teoria semnalelor

1 Spații de funcții și spații de șiruri fundamentale

Enumerăm succint un set de spații de funcții și de șiruri studiate în cadrul analizei matematice. Notăm prin K mulțimea numerelor reale sau mulțimea numerelor complexe ($K = \mathbb{R}$ sau \mathbb{C}) și prin I un interval (cu interior nevid) al axei reale. Dacă X și Y sunt mulțimi date, notăm prin Y^X mulțimea funcțiilor $f : X \rightarrow Y$.

1.1. Spațiile $C^s(I)$, $s \in \mathbb{N}$

Fie $C(I)$ mulțimea funcțiilor continue $f : I \rightarrow K$. Dacă $s \geq 1$ este un număr întreg, desemnăm prin $C^s(I)$ mulțimea funcțiilor $f : I \rightarrow K$ care au derivate continue până la ordinul s inclusiv (i.e. $f^{(k)} \in C(I)$, $0 \leq k \leq s$); punem $C^0(I) = C(I)$; pentru $s \in \mathbb{N}$, spunem că o funcție $f : I \rightarrow K$ este de **clasă C^s pe I** dacă $f \in C^s(I)$.

În cazul $s = 1$, funcțiile din $C^1(I)$ se numesc și **funcții netede**; mai general, o funcție $f : I \rightarrow \mathbb{R}$ se numește **netedă pe porțiuni** sau **de clasă C^1 pe porțiuni** dacă f' este continuă pe orice subinterval mărginit al lui I cu excepția unui număr finit de puncte în care f are derivate laterale finite.

O funcție $f : I \rightarrow K$ este **indefinit (infini) derivabilă** (sau este de clasă C^∞ pe I) dacă f este de clasă C^s pe I , $\forall s \in \mathbb{N}$.

Generalizare: funcții de mai multe variabile reale

Dacă $E \subseteq \mathbb{R}^n$ este o mulțime deschisă și nevidă, definim spațiile $C^s(E)$, $s \in \mathbb{N}$, respectiv $C^\infty(E)$, drept mulțimea funcțiilor $f : E \rightarrow K$ care au derivate

parțiale continue pe E până la ordinul s inclusiv, respectiv au derivate parțiale continue de orice ordin pe E .

1.2. Spațiile $L^p(I)$

Fie $p > 0$ un număr real dat. Desemnăm prin $L^p(I)$ mulțimea funcțiilor $f : I \rightarrow K$ cu proprietatea că $|f|^p$ este o funcție integrabilă, adică $\int_I |f(t)|^p dt < \infty$ (i.e.: integrala $\int_I |f(t)|^p dx$ există și este finită).

În cazul $p = 2$ obținem spațiul $L^2(I)$ al funcțiilor ”**de pătrat integrabil**” pe I , adică $\int_I |f(t)|^2 dt < \infty$, iar pentru $p = 1$ spațiul $L^1(I)$ este spațiul funcțiilor **absolut integrabile pe I** , i.e. $\int_I |f(t)| dt < \infty$.

Spațiul $L^\infty(I)$

O funcție $f : I \rightarrow K$ se numește **esențial mărginită** dacă f este mărginită a.p.t. pe I (adică f este mărginită în afara unei mulțimi de măsură nulă). Notăm cu $L^\infty(I)$ spațiul funcțiilor esențial mărginite.

1.3. Spații de funcții cu suport compact

Dacă $f : I \rightarrow K$ este o funcție dată, numim **suportul** funcției f aderența (închiderea) mulțimii punctelor din I pe care f ia valori nenule:

$$\text{supp} f = \overline{\{x \in I : f(x) \neq 0\}}.$$

Notăm cu $C_0^s(I)$ mulțimea funcțiilor de clasă $C^s(I)$, $s \in \mathbb{N} \cup \{\infty\}$, care au **suportul compact** (adică mărginit).

Un caz remarcabil este $s = \infty$ și $I = \mathbb{R}$, situație în care se obține spațiul $\mathcal{D} = C_0^\infty(\mathbb{R})$, numit **spațiul standard al funcțiilor-test**, cu rol esențial în teoria distribuțiilor; astfel o funcție $\varphi : \mathbb{R} \rightarrow K$ este o *funcție-test standard* dacă și numai dacă φ este indefinit derivabilă și are suport compact; exemplul clasic corespunzător spațiului \mathcal{D} este așa-numita ”funcție-scuftă” $\varphi : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $\varphi(t) = \exp \frac{1}{t^2 - 1}$, dacă $|t| < 1$ și $\varphi(t) = 0$, dacă $|t| \geq 1$, al cărei grafic este redat în Fig.1; în acest caz, $\text{supp} \varphi = [-1, 1]$.

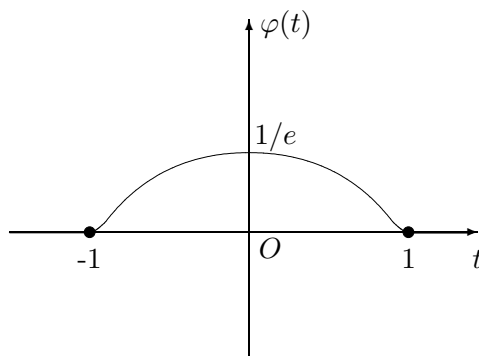


Fig.1. Funcția scufiță

Cazul \mathbb{R}^n

Dacă $A \subseteq \mathbb{R}^n$ este o mulțime deschisă nevidă și $\varphi : A \rightarrow \mathbb{R}$, definim similar suportul funcției φ :

$$\text{supp}\varphi = \overline{\{x \in A : \varphi(x) \neq 0\}}$$

și notăm prin $C_0^s(A)$ mulțimea funcțiilor de clasă $C^s(A)$ care au suportul compact (adică mărginit), $s \in \mathbb{N} \cup \{\infty\}$.

1.4. Spațiul funcțiilor local-integrabile

Fiind dat numărul real $p \geq 1$, o funcție $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ se numește **local p -integrabilă** dacă funcția $|f|^p$ este integrabilă pe orice compact din \mathbb{R} ; mulțimea acestor funcții se notează cu L_{loc}^p și are loc incluziunea $L^p(\mathbb{R}) \subseteq L_{loc}^p$. Cazul particular cel mai utilizat este spațiul L_{loc}^1 al funcțiilor $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ care sunt absolut integrabile pe orice interval compact din \mathbb{R} , numit *spațiul funcțiilor local integrabile*; așadar $f \in L_{loc}^1 \Leftrightarrow \forall a, b \in \mathbb{R}, a < b$ integrala $\int_a^b |f(t)| dt$ este convergentă; are loc incluziunea $C(\mathbb{R}) \subseteq L_{loc}^1$.

Produsul de convoluție a două funcții local-integrabile

Dacă $f, g \in L_{loc}^1$ și dacă integrala $\int_{-\infty}^{\infty} f(x)g(t-x)dx$ există pentru orice $t \in \mathbb{R}$, atunci funcția $f * g : \mathbb{R} \rightarrow K$,

$$(f * g)(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(x)g(t-x)dx, \quad \forall t \in \mathbb{R}$$

se numește *produsul de convoluție* al funcțiilor f și g .

Integrala care definește $(f * g)(t)$ există (cel puțin a.p.t. pe \mathbb{R}) în următoarele situații remarcabile:

- (i) $f, g \in L^1(\mathbb{R})$, situație în care $f * g \in L^1(\mathbb{R})$
- (ii) $f \in L^1(\mathbb{R})$ și g mărginită (sau invers)
- (iii) f și g au suporturi compacte
- (iv) $\text{supp} f \subseteq [0, \infty)$ și $\text{supp} g \subseteq [0, \infty)$, situație în care

$$(f * g)(t) = u(t) \int_0^t f(x)g(t-x)dx, \quad \forall t \in \mathbb{R},$$

unde $u(t) = 0$ dacă $t < 0$ și $u(t) = 1$ dacă $t \geq 0$.

Menționăm următoarele proprietăți ale produsului de convoluție:

- *comutativitate* $f * g = g * f$
- *asociativitate* $(f * g) * h = f * (g * h)$
- *distributivitatea față de adunare*

$$f * (\alpha g + \beta h) = \alpha(f * g) + \beta(f * h), \quad \forall \alpha, \beta \in K$$

- *derivarea.* Dacă $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $g \in C^1(\mathbb{R})$, iar g și g' sunt mărginite, atunci $f * g \in C^1(\mathbb{R})$ și $(f * g)' = f * g'$, iar funcția $(f * g)'$ este mărginită (pe \mathbb{R}).

1.5. Spații de funcții periodice

Fie $T > 0$ un număr real dat (cazul standard $T = 2\pi$). Desemnăm prin $L_P^s(0, T)$, cu $s > 0$ dat, mulțimea funcțiilor $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ care sunt periodice cu perioada $T > 0$ și cu puterea f^s absolut integrabilă pe intervalul $[0, T]$.

Cazurile particulare cele mai utilizate pe parcursul lucrării sunt:

$$L_P^1(0, T) = \left\{ f : \mathbb{R} \rightarrow K \mid f(t+T) = f(t), \quad \forall t \in \mathbb{R} \text{ și } \int_0^T |f(t)|dt < \infty \right\}$$

și

$$L_P^2(0, T) = \left\{ f : \mathbb{R} \rightarrow K \mid f(t+T) = f(t), \quad \forall t \in \mathbb{R} \text{ și } \int_0^T |f(t)|^2 dt < \infty \right\}$$

Remarcăm, de asemenea, că elementele spațiului $L_P^s(0, T)$ sunt funcțiile din $L^s(I)$, $I = [0, T]$, prelungite prin periodicitate (de perioadă T) la \mathbb{R} .

1.6. Spații de funcții discrete (șiruri)

Desemnăm prin S_d mulțimea tuturor funcțiilor discrete (șirurilor) $x : \mathbb{Z} \rightarrow K$, care asociază fiecărui număr întreg n numărul $x(n) = x_n \in K$; utilizăm notația $x = (x(n))_{n \in \mathbb{Z}}$ sau $x = (x_n)_{n \in \mathbb{Z}}$. Este clar că S_d , împreună cu operațiile uzuale de adunare a două șiruri și de înmulțire a unui șir cu scalar (i.e. $x + y = (x_n + y_n)_{n \in \mathbb{Z}}$; $\alpha x = (\alpha x_n)_{n \in \mathbb{Z}}$, $\forall x, y \in S_d$, $\forall \alpha \in K$) este un spațiu vectorial (liniar) peste K .

Definim trei subspații remarcabile ale spațiului S_d .

1° **Spațiul șirurilor (funcțiilor discrete) cu suport pozitiv**

Fie $S_d^+ = \{x \in S_d : x(n) = 0, \forall n < 0\}$.

Orice element $x \in S_d^+$ se numește *șir cu suport pozitiv*; utilizăm notația $x = (x_n)_{n \geq 0}$ și observăm că șirurile cu suport pozitiv reprezintă, în esență, șirurile clasice (standard) din analiza matematică.

2° **Spațiul șirurilor periodice de perioadă $N \in \mathbb{N}^*$ sau spațiul "semnalelor finite" de "lungime" N**

Fie $N \in \mathbb{N}^*$ un număr dat și

$$K^N = \{x : \mathbb{Z} \rightarrow K \mid x(n) = x(n + N), \forall n \in \mathbb{Z}\}.$$

Orice element $x \in K^N$ este o funcție discretă (șir) periodică de perioadă N și se numește *semnal finit de lungime N* .

3° **Spațiul l^p** Fie $p \geq 1$ un număr real dat. Definim spațiul l^p prin

$$l^p = \left\{ x = (x_n)_{n \in \mathbb{Z}} \in S_d : \sum_{n \in \mathbb{Z}} |x_n|^p < \infty \right\}.$$

Așadar $x \in l^p \Leftrightarrow$ seria de termen general $|x_n|^p$ este convergentă.

Detaliind cazurile particulare $p = 1$ și $p = 2$ obținem:

$$l^1 = \left\{ x \in S_d : \sum_n |x_n| < \infty \right\}$$

$$l^2 = \left\{ x \in S_d : \sum_n |x_n|^2 < \infty \right\}.$$

1.7. Spațiul \mathcal{S} al funcțiilor rapid descrescătoare (spre zero)

• O funcție $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ se numește **rapid descrescătoare** (sau **funcție cu descreștere rapidă**) dacă $\forall m \in \mathbb{N}$ are loc egalitatea

$$\lim_{|t| \rightarrow \infty} |t^m f(t)| = 0.$$

• Spațiul $\mathcal{S} = \mathcal{S}(\mathbb{R})$ este mulțimea tuturor funcțiilor $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ cu următoarele proprietăți:

(i) $f \in C^\infty(\mathbb{R})$

(ii) $\forall n \in \mathbb{N}$, derivata $f^{(n)}$ este rapid descrescătoare (spre zero).

\mathcal{S} se numește **spațiul funcțiilor rapid descrescătoare (spre zero)**.

De exemplu funcția $f(t) = e^{-a|t|}$, $a > 0$, $t \in \mathbb{R}$ nu este un element al spațiului \mathcal{S} (deoarece f nu este derivabilă în origine), deși f este o funcție cu descrescere rapidă, în timp ce "clopotul" lui Gauss, $g(t) = e^{-at^2}$, $t \in \mathbb{R}$, $a > 0$, aparține spațiului \mathcal{S} .

2 Noțiunea de semnal. Exemple

Noțiunea de semnal are un mare grad de generalitate, fiind utilizată tot mai frecvent în variate domenii ale științei: există semnale electromagnetice, optice, acustice, unde seismice, tensiuni electrice, neurosemnale, semnale vocale ș.a. Din punct de vedere "tehnologic", prin *semnal* se înțelege orice mărime fizică dependentă de timp (mai general și de frecvență, spațiu sau alte variabile) care poate să transmită informație (sau este purtătoare de informație). Definiția matematică a noțiunii de semnal (deși nu este exhaustivă) surprinde caracteristicile esențiale ale diverselor tipuri de semnale întâlnite în practica tehnologică, facilitând astfel un studiu sistematic al semnalelor, impus de dezvoltarea tehnicii moderne de calcul.

2.1. Definiție

Fiind date mulțimile \mathcal{T} (ale cărei elemente se numesc **momente**) și \mathcal{M} , împreună cu o relație \mathcal{R} de ordine totală pe mulțimea \mathcal{T} , prin **semnal** definit pe mulțimea \mathcal{T} (numită și mulțime-timp) cu valori în mulțimea \mathcal{M} se înțelege orice funcție $x : \mathcal{T} \rightarrow \mathcal{M}$, care asociază fiecărui moment $t \in \mathcal{T}$ un element $x(t) \in \mathcal{M}$ numit **eșantionul** semnalului x la momentul t .

De obicei \mathcal{T} este o submulțime a lui \mathbb{R} înzestrată cu relația de ordine uzuală " \leq ", iar \mathcal{M} este o submulțime a mulțimii $K = \mathbb{R}$ sau \mathbb{C} ; asemenea semnale se numesc *semnale unidimensionale (1D)*; similar se definesc *semnalele bidimensionale (2D)*, unde $\mathcal{T} \subseteq \mathbb{R}^2$, sau *tridimensionale (3D)*.

2.2. Clasificarea semnalelor

Clasificarea semnalelor se realizează pornind de la diverse criterii, dintre care menționăm următoarele:

(i) În funcție de *valorile semnalului*, deosebim:

- *semnale reale*, dacă $x(\mathcal{T}) \subseteq \mathbb{R}$ și
- *semnale complexe*, dacă $x(\mathcal{T}) \cap (\mathbb{C} \setminus \mathbb{R}) \neq \emptyset$.

(ii) În funcție de *mulțimea ("domeniul") de definiție \mathcal{T}* distingem:

- *semnale continue*, în cazul $\mathcal{T} = I$, unde $I \subseteq \mathbb{R}$ este un interval (care nu se reduce la un punct); frecvent se utilizează denumirea de *semnal continuu* în loc de semnal continuu, situație în care menționăm că adjectivul "continuu" nu se referă la continuitatea aplicației $x : I \rightarrow K$.

- *semnale discrete* (numite și *semnale eșantionate* sau *secvențe*), dacă \mathcal{T} este o mulțime finită sau numărabilă (numită și *mulțime discretă*). Un prim exemplu de semnal discret se obține alegând $\mathcal{T} = \{0, 1, 2, \dots, N-1\}$, unde $N \in \mathbb{N}^*$ este dat, cu notația $(x_n)_{0 \leq n \leq N-1}$; mulțimea acestor semnale (eventual extinse la \mathbb{Z} prin periodicitate de perioadă N) se notează cu K^N și constituie *clasa semnalelor finite de lungime N* (vezi paragraful 1.6 (2°)). Al doilea exemplu rezultă luând $\mathcal{T} = \mathbb{N}$ (sau $\mathcal{T} = \mathbb{Z}$), cu notația $(x_n)_{n \geq 0}$, respectiv $(x_n)_{n \in \mathbb{Z}}$.

(iii) În funcție de *mulțimea de definiție \mathcal{T}* a semnalului x și de *mulțimea de valori $x(\mathcal{T})$* , avem următoarea clasificare:

- *semnal analogic*, dacă \mathcal{T} și $x(\mathcal{T})$ sunt mulțimi "continue"; de obicei \mathcal{T} este un interval cu interior nevid $I \subseteq \mathbb{R}$, iar $x(\mathcal{T})$ este un interval (a, b) , cu $-\infty \leq a < b \leq \infty$ (sau o mulțime care conține un asemenea interval)

- *semnal cuantizat*, dacă $x(\mathcal{T})$ este o mulțime finită (adică semnalul are un număr finit de valori); în situația $\text{card } x(\mathcal{T}) = 2$, semnalul cuantizat se mai numește *semnal logic* (dacă x este continuu) sau *logic-eșantionat* (dacă x este discret)

- *semnal digital*, dacă \mathcal{T} și $x(\mathcal{T})$ sunt mulțimi discrete

(iv) În funcție de modul în care semnalul depinde de alte evenimente deosebim:

- *semnale deterministe*, care sunt semnale cu valori bine determinate, situație în care se cunoaște precis evoluția semnalului (trecut, prezent și viitor). Aceste semnale sunt asociate, de obicei, unei formule matematice, semnalele deterministe însele fiind o "idealizare" matematică absolut necesară studiului și înțelegerii semnalelor aleatoare

- *semnale aleatoare*, care sunt o prezență universală în realitatea fizică. Valorile (evoluția) acestor semnale pot fi precizate doar cu o anumită probabi-

litate (de exemplu semnale vocale sau seismice). În esență, aceste semnale reprezintă procese stochastice (în cazul semnalelor continue), respectiv lanțuri (șiruri) de variabile aleatoare (în cazul semnalelor discrete), noțiuni specifice teoriei probabilităților.

2.3. Energia unui semnal

Dacă $f : I \rightarrow K$ este un semnal continuu de clasă $L^2(I)$, numărul real și pozitiv

$$E(f) = \|f\|_2^2 = \int_I |f(t)|^2 dt$$

se numește *energia* semnalului f .

De exemplu, dacă $f(t)$ reprezintă intensitatea curentului într-un circuit electric (la momentul t), atunci $\int_{-\infty}^{\infty} f^2(t) dt$ este energia degajată de circuit dacă rezistența este de 1 ohm.

Noțiunea de energie se poate extinde la semnale $f : I \rightarrow K$ pentru care integrala $\int_I |f(t)|^2 dt$ există în $\overline{\mathbb{R}} = \mathbb{R} \cup \{-\infty, \infty\}$; din acest motiv, semnalele din $L^2(I)$ se mai numesc *semnale de energie finită*.

Dacă $x : \mathbb{Z} \rightarrow K$ este un semnal discret dat, energia sa se definește prin relația $E(x) = \sum_{n \in \mathbb{Z}} |x(n)|^2$; în general $E(x) \in \overline{\mathbb{R}}$, dar orice semnal $x \in l^2$ are energia finită.

2.4. Semnale remarcabile

Remarcăm pentru început că funcțiile din clasele $C^s(I)$, $L^p(I)$, S_d introduse anterior se pot considera, ele însele, semnale continue sau discrete, după caz.

În continuare, vom enumera un set de semnale care sunt utilizate frecvent.

2.4.1. Semnalul sinusoidal (armonic)

Este semnalul $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$,

$$f(t) = A \sin(\omega t + \varphi) = A \sin(2\pi\nu t + \varphi)$$

sau

$$f(t) = A \cos(\omega t + \varphi) = A \cos(2\pi\nu t + \varphi),$$

unde $A > 0$, $\omega > 0$, $\nu > 0$, $\varphi \in \mathbb{R}$ sunt date și $\omega = 2\pi\nu$.

Numărul $A = \max\{|f(t)| : t \in \mathbb{R}\}$ se numește *amplitudinea* semnalului, ν este *frecvența* (curentă) a semnalului, $\omega = 2\pi\nu$ este *pulsația* (sau *frecvența unghiulară*), iar φ este *faza* (inițială) a semnalului. Dacă $T > 0$ este perioada semnalului, atunci $\omega = \frac{2\pi}{T}$ și $\nu = \frac{1}{T}$.

• **Observație.** Funcția $e_\omega : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$, $e_\omega(t) = \cos(\omega t) + j \sin(\omega t)$, $\omega \in \mathbb{R}$, se numește *semnal sinusoidal complex* (uneori *semnal armonic complex*).

2.4.2. Semnalul treaptă-unitate (Heaviside)

- (i) *Varianta "continuă"*: este semnalul $u : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$,
- $$u(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ 1, & t \geq 0 \end{cases}; \text{ uneori se ia } u(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ 1/2, & t = 0 \\ 1, & t > 0 \end{cases}$$
- (ii) *Varianta discretă*: este semnalul $u : \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{R}$, $u(n) = \begin{cases} 0, & n < 0 \\ 1, & n \geq 0 \end{cases}$

2.4.3. Impulsul lui Dirac

- (i) *Varianta "continuă"* $\delta : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $\delta(t) = \begin{cases} 0, & t \neq 0 \\ 1, & t = 0 \end{cases}$
- (ii) *Varianta discretă* $\delta : \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{R}$, $\delta(n) = \begin{cases} 0, & n \in \mathbb{Z}^* \\ 1, & n = 0 \end{cases}$

Semnalul discret $\delta(n)$ se numește *eșantionul unitate*.

Mai general, fixând o valoare $\tau \in I$ (respectiv $k \in \mathbb{Z}$), definim impulsurile $\delta_\tau : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ și $\delta_k : \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{R}$ prin

$$\delta_\tau(t) = \delta(t - \tau) = \begin{cases} 1, & t = \tau \\ 0, & t \neq \tau \end{cases},$$

respectiv

$$\delta_k(n) = \delta(n - k) = \begin{cases} 1, & n = k \\ 0, & n \neq k \end{cases}$$

Astfel $\delta = \delta_0$, iar semnalul δ_k se numește *eșantionul unitate întârziat cu k momente*. Au loc relațiile

$$u(n) = \sum_{k=-\infty}^n \delta(n - k) = \sum_{k=-\infty}^n \delta_k(n) \quad \text{și} \quad x(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) \delta(n - k),$$

pentru $x \in S_d$.

2.4.4. Semnalul dreptunghiular sau "poartă temporală"

Fiind date numerele reale h, a, b astfel încât $h > 0$ și $a < b$, definim *semnalul dreptunghiular de "înălțime" h* drept $\Pi_{a,b;h} : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$,

$$\Pi_{a,b;h}(t) = \begin{cases} h, & \text{dacă } a \leq t \leq b \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$$

Are loc relația $\Pi_{a,b;h}(t) = h[u(t-a) - u(t-b)]$, $t \neq b$.

Dacă luăm $h = 1$, semnalul dreptunghiular $\Pi_{a,b;1}$ devine *funcția caracteristică* a intervalului $[a, b]$ și se notează $\chi_{[a,b]}$.

Dacă schimbăm rolurile lui a, b și luăm $b = -a$, semnalul dreptunghiular se notează $\Pi_{a;h}$ și se numește *poartă simetrică de "înălțime" h și "durată" $2a$* .

În general, dacă $h = 1$, atunci indicele h se omite; astfel $\Pi_a = \chi_{[-a,a]}$.

2.4.5. Semnalul triunghiular ("dinte de fierăstrău")

Se definește prin $f : \mathbb{R} \rightarrow K$,

$$f(t) = \begin{cases} \frac{A}{a}(t+a), & -a \leq t < 0 \\ \frac{A}{a}(a-t), & 0 \leq t \leq a \\ 0, & |t| > a \end{cases}$$

unde $a > 0$ și $A > 0$ sunt numere date.

Se notează $f(t) = Tr(a, A; t)$; dacă $a = A$, se scrie $Tr(a; t)$. Literele a și A se omit dacă iau valoarea 1; astfel, dacă $a = A = 1$, se scrie $f(t) = Tr(t)$, iar semnalul corespunzător se numește *semnal triunghiular unitar*.

Observăm că $f(t) = \frac{A}{a}[(t+a)u(t+a) + (t-a)u(t-a) - 2tu(t)]$, $\forall t \in \mathbb{R}$ și $f(t) = Aa^{-1}(|a| - |t|)$, dacă $|t| \leq a$.

2.4.6. Semnalul "sinus-atenuat" sau "funcția fantă"

$$\text{Se definește prin } sa : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}, sa(t) = \begin{cases} \frac{\sin t}{t}, & t \neq 0 \\ 1, & t = 0 \end{cases}$$

Funcția " sa " este pară (deci graficul său este simetric față de axa verticală) iar $\lim_{|t| \rightarrow \infty} sa(t) = 0$. Graficul funcției " sa " are o infinitate de puncte de extrem, care descresc în modul spre zero când $t \rightarrow \mathbb{R}$ (sau $t \rightarrow -\infty$); are loc relația $|sa(t)| < sa(0) = 1$, $\forall t \neq 0$. În tehnică, semnalul " sa " se numește *funcție de eșantionare* sau *funcție de fantă*.

Alăturat redăm graficele semnalelor descrise în acest paragraf.

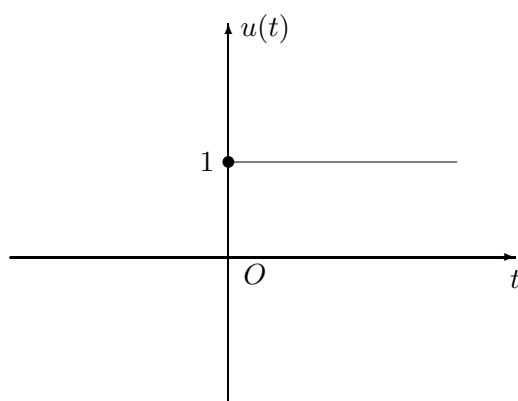


Fig.2. Semnalul treaptă-unitate "continuă" (Heaviside)

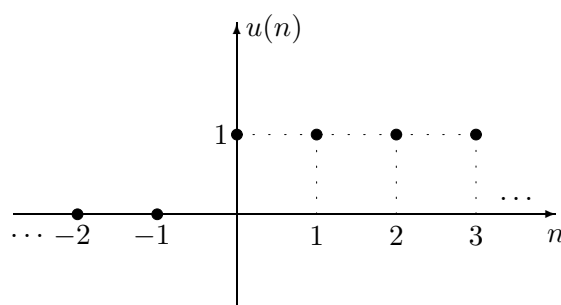


Fig.3. Semnalul treaptă-unitate "discretă"

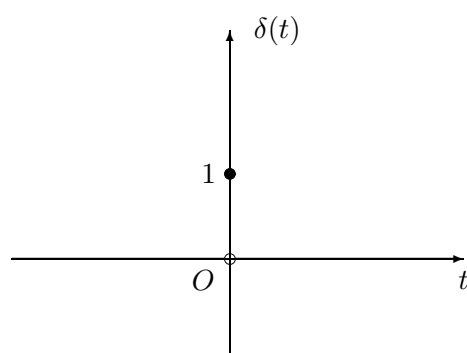


Fig.4. Impulsul "continuu" al lui Dirac

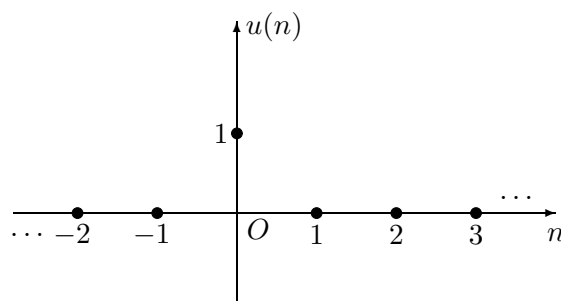


Fig.5. Impulsul "discret" al lui Dirac

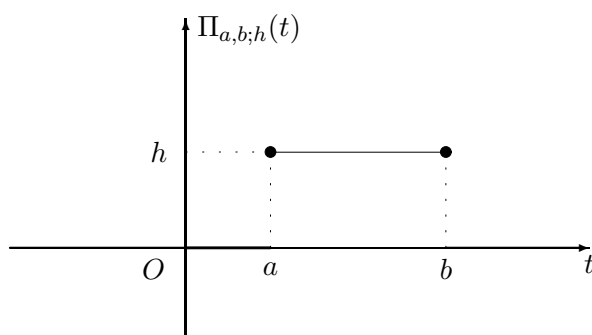


Fig.6. Semnalul dreptunghiular

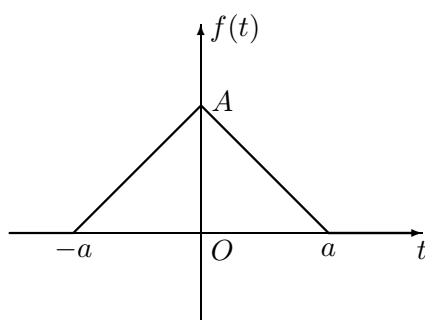


Fig.7. Semnalul triunghiular (dinte de fierăstrău)

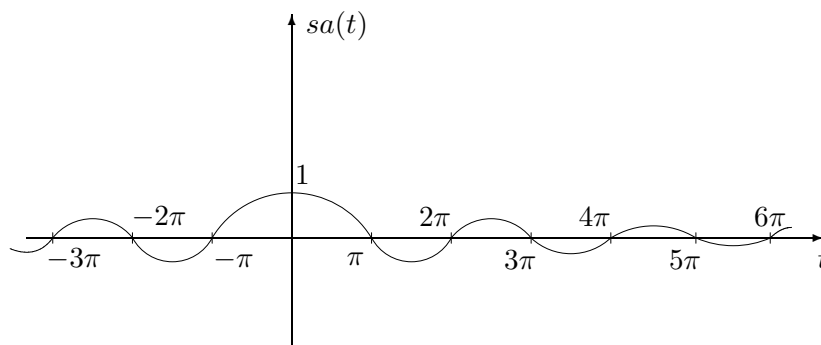


Fig.8. Semnalul "sinus atenuat" ("funcția fantă")

3 Sisteme liniare. Filtre

3.1. Definiție

Se numește **sistem liniar** (pe scurt *SL*) orice triplet (E, F, L) în care E și F sunt spații liniare (de exemplu spații de semnale continue sau discrete), iar $L : E \rightarrow F$ este un operator liniar.

Elementele $x \in E$ se numesc **intrări**, iar elementele $y = L(x) \in F$ se numesc **ieșiri** ale sistemului. Se notează $x \xrightarrow{L} y$. Cu o altă terminologie, intrările $x \in E$ se numesc **excitații** ale sistemului, iar $y = L(x)$ este **răspunsul** sistemului la "excitația" x .

3.2. Sisteme liniare analogice. Sisteme liniare discrete

Un sistem liniar (E, F, L) se numește:

(i) *Sistem liniar analogic* (SLA) dacă E și F sunt spații de semnale continue (de exemplu $L^1(\mathbb{R})$ sau \mathcal{S}).

(ii) *Sistem liniar discret* (SLD) dacă E și F sunt spații de semnale discrete (de exemplu S_d sau S_d^+).

3.3. Sisteme liniare invariante în timp (SLIT)

(i) Un SLA se numește *invariant în timp* sau *staționar* (SLAIT) dacă $\forall f = f(t) \in E$ are loc egalitatea

$$L(f(t - \tau)) = (L(f))(t - \tau), \quad \forall t, \tau \in \mathbb{R}.$$

Altfel spus, $\forall f = f(t) \in E$, notând $g(t) = L(f(t)) \in F$, are loc egalitatea

$$L(f(t - \tau)) = g(t - \tau), \quad \forall t, \tau \in \mathbb{R}.$$

(ii) Un SLD se numește *invariant în timp* (SLDIT) dacă $\forall x = x(n) \in S_d$ are loc egalitatea $L(x(n - k)) = (L(x))(n - k)$, $\forall n, k \in \mathbb{Z}$ sau $L(x * \delta_k) = (Lx) * \delta_k$, $\forall x \in S_d$, $\forall k \in \mathbb{Z}$. Într-adevăr, deoarece $(x * y)(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(n - k)y(k)$, $\forall x, y \in S_d$, $\forall n \in \mathbb{Z}$, are loc egalitatea

$$(x * \delta_k)(n) = x(n - k), \quad \forall n, k \in \mathbb{Z}.$$

(iii) Răspunsul unui SLIT la impulsul Dirac (§2.4.3) se numește *funcție pondere*.

Funcția pondere se notează cu h ; astfel $h = L(\delta)$.

(iv) Răspunsul unui SLIT la semnalul treaptă-unitate (§2.4.2) se numește *răspuns indicial*.

3.4. Sistem liniar cauzal

(i) Un SLA este *cauzal* sau *neanticipativ* dacă $\forall f \in E$, $\forall t \in \mathbb{R}$ valoarea $g(t) = (L(f))(t)$ depinde numai de valorile $f(\tau)$ cu $\tau \leq t$.

(ii) Un SLD este *cauzal* (sau *neanticipativ*) dacă $\forall x \in S_d$, $\forall n \in \mathbb{Z}$ eșantionul $y(n) = L(x)(n)$ al ieșirii depinde numai de eșantioanele $x(m)$, cu $m \leq n$, ale intrării.

Altfel spus, SL cauzale sunt sisteme liniare al căror răspuns nu poate precede excitația. În cazul unui SLIT cauzal, deoarece $h = L(\delta)$, avem $h(t) = 0$, $\forall t < 0$ sau $h(n) = 0$, $\forall n < 0$. Sistemele fizice sunt sisteme cauzale.

3.5. Filtru

Se numește *filtru* un SLIT (E, F, L) în care E și F sunt (de obicei) spații normate, iar operatorul L este continuu. Noțiunea de *filtru cauzal* decurge din definiția precedentă.

4 Analiza și sinteza semnalelor continue periodice

4.1. Seria Fourier asociată unui semnal periodic de energie finită

1. Definiție

Fie $f \in L_P^2(0, T)$ un semnal periodic de energie finită. Numerele

$$(4.1) \quad c_n = c_n(f) = \frac{1}{T}(f, e_n) = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) \exp\left(-\frac{2\pi j}{T}nt\right) dt, \quad n \in \mathbb{Z}$$

se numesc **coeficienții Fourier sub formă "complexă"** ai semnalului f , iar numerele

$$(4.2) \quad \begin{cases} a_n = a_n(f) = c_n + c_{-n} = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \cos \frac{2\pi nt}{T} dt, & n \geq 0 \\ b_n = b_n(f) = j(c_n - c_{-n}) = \frac{2}{T} \int_0^T f(t) \sin \frac{2\pi nt}{T} dt, & n \geq 1 \end{cases}$$

se numesc **coeficienții Fourier sub formă "reală"** ai semnalului f .

Observație. Frecvent, în baza periodicității, integralele care definesc c_n, a_n și b_n se consideră pe intervale simetrice față de origine (de lungime T); de exemplu, notând $T = 2l$, obținem:

$$(4.3) \quad \begin{cases} c_n = \frac{1}{2l} \int_{-l}^l f(t) \exp\left(-\frac{n\pi j}{l}t\right) dt, & n \in \mathbb{Z} \\ a_n = \frac{1}{l} \int_{-l}^l f(t) \cos \frac{n\pi t}{l} dt, & n \geq 0 \\ b_n = \frac{1}{l} \int_{-l}^l f(t) \sin \frac{n\pi t}{l} dt, & n \geq 1. \end{cases}$$

Remarcăm că a_n, b_n, c_n din (4.1), (4.2), (4.3) sunt bine determinați și pentru $f \in L_P^1(0, T)$.

2. Definiție

Seriile de funcții:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e_n(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{\frac{2\pi j}{T}nt}, \quad t \in \mathbb{R}$$

și

$$\frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} \left(a_n \cos \frac{2\pi nt}{T} + b_n \sin \frac{2\pi nt}{T} \right), \quad t \in \mathbb{R}$$

unde coeficienții c_n, a_n, b_n sunt definiți prin relațiile (4.1) și (4.2) se numesc **seria Fourier sub formă "complexă"** respectiv **seria Fourier sub formă "reală"** asociate semnalului $f \in L_P^2(0, T)$ sau $f \in L_P^1(0, T)$.

Observație. Semnalul $A_n : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$,

$$A_n(t) = a_n \cos \frac{2\pi nt}{T} + b_n \sin \frac{2\pi nt}{T}, \quad t \in \mathbb{R}, \quad n \geq 1$$

se numește *armonica* (sau *componenta armonică*) de ordin n a lui f ; $A_1(t)$ este *armonica fundamentală*, iar $A_2(t), A_3(t), \dots$ se numesc *armonice superioare*; $A_0(t) = \frac{a_0}{2}$ este *armonica de ordin zero* (sau *componenta continuă*).

4.2. Teorema convergenței locale (Fourier-Dirichlet)

Dacă t_0 este un punct fixat în intervalul $(0, T)$ și f este un semnal din $L_P^1(0, T)$ cu proprietatea că există și sunt finite atât limitele laterale $f(t_0 + 0)$, $f(t_0 - 0)$, cât și derivatele laterale ale lui f în t_0 , atunci seria Fourier a lui f în t_0 este convergentă și are suma $\frac{1}{2}[f(t_0 + 0) + f(t_0 - 0)]$, adică are loc egalitatea

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e_n(t_0) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} A_n(t_0) = \frac{1}{2}[f(t_0 + 0) + f(t_0 - 0)].$$

Observație. Convergența punctuală a seriei Fourier asociată unui semnal $f \in L_P^1(0, T)$ se realizează dacă f satisface așa-numitele **condiții ale lui Dirichlet**, relative la intervalul $[0, T)$ sau la intervalul $[-l, l)$, pentru $T = 2l$:

- (i) f are un număr finit de discontinuități, toate de speța întâi.
- (ii) f are un număr finit de extreme (maxime sau minime), adică f este monotonă pe $(0, T)$ sau intervalul $(0, T)$ se descompune într-un număr finit de subintervale pe care f este monotonă.

4.3. Definiție

Fie $f \in L_P^1(0, T)$ un semnal dat. Determinarea coeficienților Fourier c_n (sau a_n, b_n) ai semnalului f din formulele (4.1), (4.2) sau (4.3) se numește

analiza semnalului (sau *analiza conținutului său armonic*), iar *reconstrucția* (recuperarea) semnalului f din coeficienții săi Fourier se numește **sinteza semnalului** f .

Mulțimea $\left\{\left(\frac{n}{T}, c_n\right) : n \in \mathbb{Z}\right\}$ se numește **spectrul semnalului** f .

5 Formula integrală a lui Fourier (FIF)

5.1. Teoremă (Formula integrală Fourier)

Dacă funcția-semnal $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ îndeplinește următoarele condiții:

1° *f este absolut integrabilă pe \mathbb{R} , i.e. $f \in L^1(\mathbb{R})$*

2° *f are în fiecare punct $t \in \mathbb{R}$ limite laterale finite și derivate laterale finite*

3° *f are în orice interval mărginit al axei reale un număr finit de puncte în care nu este continuă sau derivabilă, atunci are loc egalitatea*

$$(5.1) \quad \frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} d\omega \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{j\omega(x-t)} dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

O formă echivalentă a formulei (5.1) este

$$(5.2) \quad \frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega x} d\omega \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

Menționăm că integralele de mai sus în raport cu ω se iau în sensul valorii principale; astfel (5.2) înseamnă:

$$\frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{1}{2\pi} \lim_{A \rightarrow \infty} \int_{-A}^A e^{j\omega x} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

Introducând frecvența ν în locul frecvenței unghiulare ω , prin relația $\omega = 2\pi\nu$, obținem:

$$(5.3) \quad \frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \int_{-\infty}^{\infty} e^{2\pi j\nu x} d\nu \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-2\pi j\nu t} dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

Fiecare dintre egalitățile (5.1), (5.2) și (5.3) constituie o variantă a **formulei integrale Fourier (pe scurt FIF)**.

Remarcăm faptul că dacă f este continuă în punctul fixat $x \in \mathbb{R}$, atunci membrul stâng din formulele (5.1), (5.2) și (5.3) este egal cu $f(x)$.

Amintim, de asemenea, că uneori condițiile 2° și 3° din Teorema 5.1 se utilizează sub sintagma " *f este derivabilă pe porțiuni*".

5.2. Observație

FIF are loc și în situația în care $f \in L^1(\mathbb{R}) \cap C(\mathbb{R})$, iar funcția $F : \mathbb{R} \rightarrow K$,

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}$$

este, de asemenea, de clasă $L^1(\mathbb{R})$.

5.3. Corolar

FIF poate fi pusă sub forma

$$(5.4) \quad \frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} d\omega \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cos \omega(x-t) dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}$$

sau

$$(5.5) \quad \frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = 2 \int_0^{\infty} d\nu \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cos 2\pi\nu(x-t) dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

5.4. Definiție

*Fiecare din egalitățile (5.1), (5.2) sau (5.3) constituie **forma complexă sau exponențială** a FIF, iar egalitatea (5.4) sau egalitatea (5.5) se numește **forma reală sau trigonometrică** a FIF.*

5.5. Corolar (FIF pentru funcții-semnal pare)

Dacă f este o funcție-semnal pară, atunci FIF are forma:

$$\frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} \cos \omega x d\omega \int_0^{\infty} f(t) \cos \omega t dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

5.6. Corolar (FIF pentru funcții-semnal impare)

Dacă f este o funcție-semnal impară, atunci FIF are forma:

$$\frac{f(x-0) + f(x+0)}{2} = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} \sin \omega x d\omega \int_0^{\infty} f(t) \cos \omega t dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

6 Probleme

Enunțuri

Să se scrie formula integrală a lui Fourier pentru fiecare din semnalele de mai jos și să se deducă relațiile indicate:

1. Poarta temporală simetrică de "înălțime" 1 și "durată" $2a$, i.e.

$\Pi_a(t) = 1$, dacă $|t| \leq a$; $\Pi_a(t) = 0$, dacă $|t| > a$.

Relația: $\int_0^\infty sa(\omega) \cos \omega d\omega = \frac{\pi}{4}$.

2. Semnalul triunghiular: $Tr(a; t) = a - |t|$, dacă $|t| \leq |a|$; $Tr(a; t) = 0$, dacă $|t| > a$; $a > 0$.

Relația: $\int_0^\infty sa^2\left(\frac{\omega a}{2}\right) \cos \omega d\omega = \frac{\pi}{a^2}(a - 1)$, $\forall a \geq 1$.

3. Semnalul $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(t) = \frac{1}{t^2 - 2jt + 3}$.

Relațiile: $\int_0^\infty \frac{e^{2t} + 1}{e^{3t}} \cos ntdt = \frac{4(n^2 + 3)}{n^4 + 10n^2 + 9}$;

$\int_0^\infty \frac{e^{2t} - 1}{e^{3t}} \sin ntdt = \frac{8n}{n^4 + 10n^2 + 9}$; $n \in \mathbb{N}$.

Soluții. Indicații. Răspunsuri

1. $\tilde{\Pi}_a(t) = \frac{2a}{\pi} \int_0^\infty sa(a\omega) \cos \omega t d\omega$, unde $\tilde{\Pi}_a(t) = 1$, dacă $|t| < 1$;

$\tilde{\Pi}_a(\pm 1) = \frac{1}{2}$; $\tilde{\Pi}_a(t) = 0$, dacă $|t| > 1$. Luând $t = a = 1$ rezultă relația propusă.

2. $Tr(a; t) = \frac{a^2}{\pi} \int_0^\infty sa^2\left(\frac{\omega a}{2}\right) \cos \omega t d\omega$, $t \in \mathbb{R}$; luăm $t = 1$.

3. $\frac{1}{t^2 - 2jt + 3} = \frac{1}{4} \int_0^\infty \frac{e^{2\omega} + 1}{e^{3\omega}} \cos \omega t d\omega + \frac{j}{4} \int_0^\infty \frac{e^{2\omega} - 1}{e^{3\omega}} \sin \omega t d\omega$, $t \in \mathbb{R}$.

Luăm apoi $t = n$.

Capitolul 2

Transformarea Fourier integrală

Analiza Fourier a unui semnal periodic conduce, în definitiv, la o descompunere a semnalului ca suprapunere de "unde" (semnale) sinusoidale (armonice) de diferite frecvențe. Dacă semnalul continuu în timp $f(t)$ nu este periodic, o reprezentare similară nu mai este posibilă; totuși, formula integrală a lui Fourier sugerează introducerea unui instrument matematic nou, anume "transformarea Fourier" sau "transfuriera", prin care semnalului f (din domeniul timp) i se asociază transformata Fourier (în domeniul frecvență) și reciproc. Astfel, se realizează un transfer bilateral de informație timp-frecvență, cu aplicații ingineresti substanțiale.

1 Noțiuni și definiții fundamentale

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ un semnal continuu dat și $\omega \in \mathbb{R}$. Deoarece semnalul continuu pur de frecvență ω , dat de egalitatea $e_\omega(t) = e^{j\omega t} = \cos \omega t + j \sin \omega t$ are proprietatea $|e_\omega(t)| = 1$, deducem că $|f(t)e^{-j\omega t}| = |f(t)|$, $\forall t \in \mathbb{R}$, așadar integrala $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt$ este absolut convergentă.

1.1. Definiția transformatei Fourier

Funcția $F : \mathbb{R} \rightarrow K$, asociată unui semnal continuu dat $f \in L^1(\mathbb{R})$ prin relația

$$(1.1) \quad F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = (f, e_\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R},$$

se numește **transformata Fourier** a semnalului (funcției) $f(t)$.

Punând $\omega = 2\pi\nu$, obținem o formă ușor modificată a transformatei Fourier a semnalului f , anume:

$$(1.2) \quad \tilde{F}(\nu) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-2\pi j\nu t} dt, \quad \forall \nu \in \mathbb{R},$$

utilizată, de asemenea, în teoria semnalelor; este clar că

$$\tilde{F}(\nu) = F(2\pi\nu) \text{ sau } F(\omega) = \tilde{F}\left(\frac{\omega}{2\pi}\right).$$

Reamintim că ω este frecvența unghiulară iar $\nu = \omega/2\pi$ este frecvența curentă, care se măsoară în Hz .

Frecvent, F (sau \tilde{F}) se notează \hat{f} (respectiv $\tilde{\hat{f}}$). De asemenea, în teoria semnalelor se spune că funcțiile $f(t)$ și $F(\omega)$ sau $f(t)$ și $\tilde{F}(\nu)$ formează o pereche Fourier și se notează $f(t) \leftrightarrow F(\omega)$ sau $f(t) \leftrightarrow \tilde{F}(\nu)$.

1.2. Spectru. Amplitudine. Fază

Funcția $\omega \mapsto F(\omega)$ se numește *spectrul în frecvență* al semnalului continuu $f(t)$. Funcția $A : \mathbb{R} \rightarrow [0, \infty)$, $A(\omega) = |F(\omega)|$ se numește *amplitudinea în frecvență* a semnalului $f(t)$, iar mulțimea $\{(\omega, A(\omega)) : \omega \in \mathbb{R}\}$ este *spectrul în amplitudine* al lui f . De asemenea, funcția $\phi : \mathbb{R}_0 \rightarrow [0, 2\pi)$, $\phi(\omega) = \arg F(\omega)$ se numește *faza în frecvență* a semnalului $f(t)$; aici $\mathbb{R}_0 = \mathbb{R}_0(f) = \mathbb{R} \setminus \{\omega \in \mathbb{R} : F(\omega) = 0\}$. Remarcăm egalitatea $F(\omega) = A(\omega)e^{j\phi(\omega)}$, $\forall \omega \in \mathbb{R}_0$.

1.3. Observații

(i) Unii autori definesc transformata Fourier a semnalului (funcției) $f(t)$ prin

$$F(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt, \quad \forall \omega \in \mathbb{R};$$

proprietățile sale sunt, în mod esențial, aceleași cu proprietățile transformatei Fourier din Definiția 1.1.

(ii) O definiție a transformatei Fourier extinsă la semnale-funcție din afara clasei $L^1(\mathbb{R})$ este următoarea. Fie $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ un semnal-funcție dat și $D(f)$ mulțimea valorilor $\omega \in \mathbb{R}$ pentru care integrala $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt$ este convergentă; funcția $F : D(f) \rightarrow K$,

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt, \quad \omega \in D(f),$$

se numește *transformata Fourier* (restrânsă la $D(f)$) a semnalului $f(t)$. De exemplu, dacă $f(t) = \frac{P(t)}{Q(t)}$, unde P și Q sunt polinoame astfel încât $\text{grad} Q = 1 + \text{grad} P$, iar Q are rădăcini reale simple sau rădăcini complexe cu orice ordin de multiplicitate, atunci $D(f) = \mathbb{R} \setminus \{0\}$, iar integrala (luată în sensul valorii principale) se calculează cu teorema reziduurilor.

1.4. Operatorul de transformare Fourier

Transformata Fourier \hat{f} asociată unui semnal dat $f \in L^1(\mathbb{R})$ prin Definiția 1.1 este o funcție continuă și mărginită pe \mathbb{R} : într-adevăr, continuitatea lui \hat{f} decurge din continuitatea integralei asociate (în raport cu parametrul ω), iar mărginirea rezultă din egalitatea $|e^{-j\omega t} f(t)| = |f(t)|$, $\forall t \in \mathbb{R}$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$ și din faptul că $f \in L^1(\mathbb{R})$, utilizând proprietăți standard din teoria convergenței integralelor improprii; astfel $F = \hat{f} \in C(\mathbb{R}) \cap L^\infty(\mathbb{R})$.

1.4.1. Definiția transformării Fourier

Operatorul $\mathcal{F} : L^1(\mathbb{R}) \rightarrow L^\infty(\mathbb{R})$, definit prin $f \in L^1(\mathbb{R}) \mapsto \mathcal{F}f \in L^\infty(\mathbb{R})$, unde

$$(\mathcal{F}f)(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}$$

se numește **operatorul de transformare Fourier** asociat spațiului $L^1(\mathbb{R})$, pe scurt **operatorul lui Fourier**; așadar $\mathcal{F}f = \hat{f} = F$.

Procedeul prin care fiecărui semnal-funcție $f \in L^1(\mathbb{R})$ i se asociază transformata sa Fourier $F = \mathcal{F}f = \hat{f}$ (în esență operatorul \mathcal{F}) este cunoscut sub numele ”**transformarea Fourier**” sau ”**transfurieri**”.

Notății. Vom utiliza scrierea $(\mathcal{F}f)(\omega) = \mathcal{F}(f; \omega)$ sau $(\mathcal{F}f)(\omega) = \mathcal{F}\{f(t); \omega\}$, de asemenea, amplitudinea $A(\omega)$ și faza în frecvență $\phi(\omega)$ ale unui semnal $f(t)$ se notează frecvent, din motive de rigoare, $A(f; \omega)$, respectiv $\phi(f; \omega)$.

1.5. Exemplu

Transformata Fourier a semnalului dreptunghiular

$$\text{Fie } \Pi_{a,b;h}(t) = \Pi(t) = \begin{cases} h, & a \leq t \leq b \\ 0, & t \in [a, b] \end{cases} ; \quad a, b, h \in \mathbb{R}, \quad a < b, \quad h > 0.$$

Obținem succesiv:

$$\mathcal{F}(\Pi; \omega) = F(\omega) = h \int_a^b e^{-j\omega t} dt = \frac{-h}{j\omega} e^{-j\omega t} \Big|_a^b$$

$$\begin{aligned}
&= \frac{h}{j\omega}(e^{-j\omega a} - e^{-j\omega b}) = \frac{2h}{\omega} \sin \frac{\omega(b-a)}{2} e^{-j\omega \frac{a+b}{2}} \\
&= h(b-a)sa \frac{\omega(b-a)}{2} e^{-j\omega \frac{a+b}{2}}, \text{ dacă } \omega \neq 0;
\end{aligned}$$

$$\mathcal{F}(\Pi; 0) = F(0) = h \int_a^b dt = h(b-a).$$

În concluzie,

$$\mathcal{F}(\Pi; \omega) = h(b-a)sa \frac{\omega(b-a)}{2} e^{-j\omega \frac{a+b}{2}}, \quad \forall a \in \mathbb{R}.$$

Pentru ”poarta simetrică”

$$\Pi_{a;h}(t) = \begin{cases} h, & |t| \leq a \\ 0, & |t| > a \end{cases}; \quad a > 0, h > 0,$$

$$\mathcal{F}(\Pi_{a;h}, \omega) = 2ahsa(a\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

În cazul general, amplitudinea în frecvență este:

$$A(\omega) = A(\Pi; \omega) = |F(\omega)| = h(b-a) \left| sa \frac{\omega(b-a)}{2} \right|$$

iar faza în frecvență este:

$$\begin{aligned}
&\phi(\omega) = \phi(\Pi; \omega) = \arg F(\omega) \\
&= \begin{cases} -\frac{a+b}{2}\omega \pmod{2\pi}, & \text{dacă } sa \frac{\omega(b-a)}{2} > 0 \\ \pi - \frac{a+b}{2}\omega \pmod{2\pi}, & \text{dacă } sa \frac{\omega(b-a)}{2} < 0 \end{cases}
\end{aligned}$$

1.6. Transformata Fourier integrală prin sinus.

Transformata Fourier integrală prin cosinus

1.6.1. Definiție

Fie $f \in L^1(0, \infty)$ un semnal dat și f_0, f_1 prelungirile prin paritate, respectiv imparitate, ale lui f la \mathbb{R} .

(i) Funcția $F_{\cos} : (0, \infty) \rightarrow K$; $F_{\cos}(\omega) = \int_0^\infty f(t) \cos \omega t dt$, $\forall \omega > 0$ se numește **transformata Fourier integrală prin cosinus** a semnalului f .

(ii) Funcția $F_{\sin} : (0, \infty) \rightarrow K$; $F_{\sin}(\omega) = \int_0^\infty f(t) \sin \omega t dt$, $\forall \omega > 0$, se numește **transformata Fourier integrală prin sinus** a semnalului f .

De obicei, F_{\cos} și F_{\sin} se notează, mai scurt, F_c și F_s ; de asemenea, se utilizează notațiile \widehat{f}_c , respectiv \widehat{f}_s .

Punând $\omega = 2\pi\nu$, obținem transformatele

$$\widetilde{F}_c(\nu) = \int_0^\infty f(t) \cos 2\pi\nu t dt \text{ și } \widetilde{F}_s(\nu) = \int_0^\infty f(t) \sin 2\pi\nu t dt, \forall \nu > 0.$$

Utilizând operatorul Fourier \mathcal{F} și notând $\mathcal{F}_c f = \frac{1}{2} \mathcal{F} f_0$, $\mathcal{F}_s f = \frac{j}{2} \mathcal{F} f_1$, putem scrie:

$$F_c(\omega) = \widehat{f}_c(\omega) = \mathcal{F}_c(f; \omega) = \mathcal{F}\left(\frac{1}{2} f_0; \omega\right)$$

$$F_s(\omega) = \widehat{f}_s(\omega) = \mathcal{F}_s(f; \omega) = \mathcal{F}\left(\frac{j}{2} f_1; \omega\right).$$

Aceste relații arată că proprietățile transformatelor Fourier integrale prin sinus și cosinus decurg din proprietățile transformatei Fourier integrale (Definiția 1.1).

2 Proprietăți ale transformării Fourier integrale

Enumerăm, în cadrul acestui paragraf, 10 proprietăți (sau seturi de proprietăți) privind transformarea Fourier, însoțite de unele interpretări sau comentarii.

2.1. Liniaritate, mărginire, continuitate

(i) Dacă $f, g \in L^1(\mathbb{R})$ și $\alpha, \beta \in K$, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{F}(\alpha f + \beta g) = \alpha \cdot \mathcal{F} f + \beta \cdot \mathcal{F} g$$

(ii) Transformata Fourier integrală $\mathcal{F} f : \mathbb{R} \rightarrow K$ este o funcție continuă și mărginită pe \mathbb{R} , i.e. $\mathcal{F} f \in C(\mathbb{R}) \cap L^\infty(\mathbb{R})$, $\forall f \in L^1(\mathbb{R})$.

2.2. Teorema lui Riemann (comportarea la infinit a transformatei Fourier)

Dacă $f \in L^1(\mathbb{R})$, atunci $\lim_{|\omega| \rightarrow \infty} |(\mathcal{F} f)(\omega)| = 0$.

2.3. Proprietăți de deplasare (întârziere sau modulație)

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $\tau \in \mathbb{R}$ date.

(i) Semnalul $T_\tau f \in L^1(\mathbb{R})$, unde $(T_\tau f)(t) = f(t - \tau)$, $\forall t \in \mathbb{R}$ se numește **întârziatul** (sau **translatatul**) în timp al semnalului f cu " τ " (se mai notează f_τ). Similar $T_\tau \hat{f} = T_\tau(\mathcal{F}f)$ este **întârziatul** (sau **translatatul**) în frecvență al semnalului f cu " τ ". Operatorul $T_\tau : K^\mathbb{R} \rightarrow K^\mathbb{R}$, unde $(T_\tau g)(t) = g(t - \tau)$, $\forall g \in K^\mathbb{R}$, $\forall t \in \mathbb{R}$ se numește **operatorul de translație cu τ** .

(ii) Produsul $f e_\tau$ dintre semnalul f și "armonica" $e_\tau(t) = e^{j\tau t}$, $t \in \mathbb{R}$, i.e. $t \mapsto f(t)e^{j\tau t}$, se numește **modulația în timp** a semnalului f , iar produsul $\mathcal{F}f \cdot e_{-\tau} = \hat{f}e_{-\tau}$, i.e. $\omega \mapsto (\mathcal{F}f)(\omega)e^{-j\omega\tau}$, se numește **modulația în frecvență** a semnalului f . Operatorul $M_\tau : K^\mathbb{R} \rightarrow K^\mathbb{R}$, unde

$$(M_\tau g)(t) = e^{j\tau t} g(t), \quad \forall g \in K^\mathbb{R}, \quad \forall t \in \mathbb{R}$$

se numește **operator de modulație**.

2.3.1. Deplasarea în domeniul timp

Dacă $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $\tau \in \mathbb{R}$, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{F}\{f(t - \tau); \omega\} = e^{-j\tau\omega} \mathcal{F}\{f(t); \omega\}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Așadar,

$$\mathcal{F}(T_\tau f) = \mathcal{F}f \cdot e_{-\tau} = M_{-\tau}(\mathcal{F}f),$$

adică translația (întârzierea) în domeniul timp atrage prin transformare modulația în frecvență.

Observăm, de asemenea, că

$$A(T_\tau f; \omega) = A(f; \omega) \quad \text{și} \quad \phi(T_\tau f; \omega) = \phi(f; \omega) - \tau\omega \pmod{2\pi}.$$

2.3.2. Deplasarea în domeniul frecvență

Dacă $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $\tau \in \mathbb{R}$, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{F}\{f(t); \omega - \tau\} = \mathcal{F}\{e^{j\tau t} f(t); \omega\}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Așadar,

$$T_\tau(\mathcal{F}f) = \mathcal{F}(M_\tau f),$$

adică modulația în timp atrage prin transformare întârzierea (translația) în frecvență; altfel spus, multiplicarea semnalului cu $e^{j\tau t}$ produce "deplasarea" spectrului său cu " τ ".

2.4. Proprietăți de similitudine (dilatarea sau comprimarea în timp). Transferul de simetrie

2.4.1. Dacă $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $a \in \mathbb{R}^*$, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{F}\{f(at); \omega\} = \frac{1}{|a|} \mathcal{F}\left\{f(t); \frac{\omega}{a}\right\} \Leftrightarrow \widehat{f(at)} = \frac{1}{|a|} \widehat{f}\left(\frac{\omega}{a}\right), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Înlocuind a cu $\frac{1}{a}$ obținem forma echivalentă

$$\mathcal{F}\left\{f\left(\frac{t}{a}\right); \omega\right\} = |a| \mathcal{F}\{f(t); a\omega\}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

$$\text{Așadar } f(t) \leftrightarrow F(\omega) \Rightarrow f\left(\frac{t}{a}\right) \leftrightarrow |a|F(a\omega).$$

Astfel, luând $a > 0$, dacă semnalul f se "dilată" de a ori (adică graficul său se "întinde" de a ori), atunci spectrul lui f se "dilată" (crește) în amplitudine de a ori și se "comprimă" de a ori în frecvență. În teoria semnalelor, se spune că un semnal cu variație mai lentă (mai rapidă) în timp are în spectru componente de frecvență mai mică (respectiv mai mare).

2.4.2. Transferul de simetrie

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $\mathcal{F}f = \widehat{f} = F$ transformata sa Fourier. Funcția (semnalul) $f_s : \mathbb{R} \rightarrow K$, $f_s(t) = f(-t)$, $\forall t \in \mathbb{R}$ se numește simetrizata funcției (semnalului) f . Are loc egalitatea:

$$\mathcal{F}\{f(-t); \omega\} = \mathcal{F}\{f(t); -\omega\} = F(-\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}$$

$$\text{i.e. } \mathcal{F}f_s = (\mathcal{F}f)_s \Leftrightarrow \widehat{f_s} = (\widehat{f})_s.$$

Altfel scris,

$$f(t) \leftrightarrow F(\omega) \Rightarrow f(-t) \leftrightarrow F(-\omega)$$

sau

$$f(t) \leftrightarrow F(\omega) \Rightarrow f_s(t) \leftrightarrow F_s(\omega).$$

Așadar, prin transfurere, are loc un transfer de simetrie din domeniul timp în domeniul frecvență.

Observăm că această proprietate este cazul particular de similitudine $a = -1$.

2.5. Proprietatea de dualitate

Dacă $f \in L^1(\mathbb{R}) \cap C(\mathbb{R})$ și $\mathcal{F}f \in L^1(\mathbb{R})$, atunci are loc egalitatea:

$$\mathcal{F}(\mathcal{F}f; \omega) = 2\pi f(-\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R} \text{ sau } \mathcal{F}\mathcal{F}f = 2\pi f_s$$

Așadar,

$$f(t) \leftrightarrow F(\omega) \Rightarrow F(t) \leftrightarrow 2\pi f(-\omega)$$

sau

$$f(t) \leftrightarrow \tilde{F}(\nu) \Rightarrow \tilde{F}(t) \leftrightarrow f(-\nu).$$

Uneori această proprietate este denumită ”**teorema simetriei**”. Ea ne arată că un semnal f de forma spectrului F va avea spectrul de forma simetrizatei semnalului f (multiplicată, eventual, cu 2π).

2.6. Proprietăți de paritate

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $F = \mathcal{F}f$.

2.6.1. (i) Dacă f este pară, atunci și F este pară.

(ii) Dacă f este impară, atunci și F este impară.

2.6.2. Să presupunem că f este un semnal real ($f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$).

(i) Dacă f este pară, atunci F are valori reale, i.e. $F(\omega) \in \mathbb{R}, \forall \omega \in \mathbb{R}$.

(ii) Dacă f este impară, atunci F este imaginară, i.e. $jF(\omega) \in \mathbb{R}, \forall \omega \in \mathbb{R}$ (sau $\text{Re}F(\omega) = 0, \forall \omega \in \mathbb{R}$).

2.7. Trecerea la conjugata complexă

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $F = \mathcal{F}f$. Notăm cu \bar{f} și \bar{F} conjugatele complexe ale funcțiilor semnal, respectiv spectru (adică $\bar{f}(t) = \overline{f(t)}, \forall t \in \mathbb{R}$ și $\bar{F}(\omega) = \overline{F(\omega)}, \forall \omega \in \mathbb{R}$). Definim **transformata Fourier conjugată** $\overline{\mathcal{F}}f$ a semnalului f prin egalitatea $(\overline{\mathcal{F}}f)(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{j\omega t} dt, \forall \omega \in \mathbb{R}$. Operatorul $\overline{\mathcal{F}} : L^1(\mathbb{R}) \rightarrow L^\infty(\mathbb{R}), f \mapsto \overline{\mathcal{F}}f$, se numește **operatorul Fourier conjugat**.

Au loc relațiile:

$$\overline{\mathcal{F}}f = \overline{\mathcal{F}(\bar{f})} \Leftrightarrow \overline{\mathcal{F}}\bar{f} = \overline{\mathcal{F}f} \Leftrightarrow \overline{\mathcal{F}}\bar{f} = \bar{F}.$$

$$\overline{\mathcal{F}}\{\bar{f}(t); \omega\} = \overline{\mathcal{F}f}(-\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R} \text{ i.e. } \overline{\mathcal{F}}\bar{f} = \bar{F}_s.$$

2.7.3. Transformata Fourier conjugată $\overline{\mathcal{F}}f : \mathbb{R} \rightarrow K$ este o aplicație continuă, $\forall f \in L^1(\mathbb{R})$.

2.7.4. Dacă f este un semnal real, atunci $\overline{F}(\omega) = F(-\omega)$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$.

Așadar, pentru a determina spectrul $F(\omega)$ al unui semnal real, este suficient să cunoaștem valorile sale pe frecvențe pozitive (adică $F(\omega)$, cu $\omega \geq 0$).

2.8. Teorema derivării semnalului

Dacă numărul natural n și semnalul $f \in C^n(\mathbb{R})$ cu proprietatea $f^{(k)} \in L^1(\mathbb{R})$, $\forall k \in \{0, 1, 2, \dots, n\}$ sunt date, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{F}(f^{(n)}; \omega) = (j\omega)^n \mathcal{F}(f; \omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

2.9. Teorema integrării semnalului

Dacă $f \in C(\mathbb{R}) \cap L^1(\mathbb{R})$, atunci

$$\mathcal{F}\left(\int_{-\infty}^t f(x)dx; \omega\right) = \frac{1}{j\omega} \mathcal{F}(f; \omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}^*.$$

2.10. Teorema derivării spectrului (transformatei)

Fie $n \in \mathbb{N}$ și $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ date. Dacă funcțiile $t \mapsto t^k f(t)$ sunt de clasă $L^1(\mathbb{R})$, $\forall k \in \{0, 1, 2, \dots, n\}$ (pe scurt: $t^k f(t) \in L^1(\mathbb{R})$), atunci transformata Fourier $\mathcal{F}f$ este de clasă $C^n(\mathbb{R})$ și are loc egalitatea

$$(\mathcal{F}f)^{(n)} = \mathcal{F}((-jt)^n f).$$

O formă echivalentă a acestei egalități este:

$$j^n (\mathcal{F}f)^{(n)} = \mathcal{F}(t^n f(t))$$

sau

$$j^n (\mathcal{F}(f; \omega))^{(n)} = \mathcal{F}\{t^n f(t); \omega\}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Observație. Transformata Fourier $\mathcal{F}f$ este de clasă $C^\infty(\mathbb{R})$ în fiecare din următoarele situații:

(i) $f \in L^1(\mathbb{R})$ și $\text{supp } f$ este mărginit.

(ii) $t^n f(t) \in L^1(\mathbb{R})$, $\forall n \in \mathbb{N}$.

Mai departe, vom demonstra Proprietățile 2.8, 2.9 și 2.10, iar demonstrațiile Proprietăților 2.1-2.7 se constituie în exerciții de seminar.

Demonstrația Teoremei 2.8

Integrând prin părți, obținem pentru $k \in \{1, 2, 3, \dots, n\}$:

$$\begin{aligned}\mathcal{F}\{f^{(k)}(t); \omega\} &= \int_{-\infty}^{\infty} (f^{(k-1)}(t))' e^{-j\omega t} dt \\ &= f^{(k-1)}(t) e^{j\omega t} \Big|_{-\infty}^{\infty} + j\omega \int_{-\infty}^{\infty} f^{(k-1)}(t) e^{-j\omega t} dt,\end{aligned}$$

deci

$$(2.8.1) \quad \mathcal{F}(f^{(k)}; \omega) = f^{(k-1)}(t) e^{-j\omega t} \Big|_{-\infty}^{\infty} + j\omega \mathcal{F}(f^{(k-1)}; \omega)$$

Demonstrăm că $\lim_{|t| \rightarrow \infty} f^{(k-1)}(t) e^{-j\omega t} = 0$. Din egalitatea

$$\int_0^t f^{(k)}(x) dx = f^{(k-1)}(t) - f^{(k-1)}(0), \quad t \in \mathbb{R}$$

și din faptul că există

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \int_0^t f^{(k)}(x) dx = \int_0^{\infty} f^{(k)}(x) dx$$

(deoarece $f^{(k)} \in L^1(\mathbb{R})$), deducem că există $\lim_{t \rightarrow \infty} f^{(k-1)}(t)$; această ultimă limită este în mod necesar nulă, întrucât $f^{(k-1)} \in L^1(\mathbb{R})$; într-adevăr, dacă $\lim_{t \rightarrow \infty} |f^{(k-1)}(t)| = a \neq 0$, atunci există $t_0 > 0$ astfel încât $|f^{(k-1)}(t)| \geq \frac{a}{2}$, $\forall t \geq t_0$, de unde rezultă relația

$$\int_0^{\infty} |f^{(k-1)}(t)| dt \geq \int_{t_0}^{\infty} |f^{(k-1)}(t)| dt \geq \frac{a}{2} \int_{t_0}^{\infty} dt = \infty,$$

care contrazice ipoteza $f^{(k-1)} \in L^1(\mathbb{R})$. Așadar, $\lim_{t \rightarrow \infty} f^{(k-1)}(t) = 0$; similar se arată că $\lim_{t \rightarrow -\infty} f^{(k-1)}(t) = 0$. Astfel, $\lim_{|t| \rightarrow \infty} f^{(k-1)}(t) = 0$ relație care împreună cu $|e^{-j\omega t}| = 1$ conduce la egalitatea $\lim_{|t| \rightarrow \infty} f^{(k-1)}(t) e^{-j\omega t} = 0$; de aici și din (2.8.1) obținem

$$\mathcal{F}(f^{(k)}; \omega) = j\omega \mathcal{F}(f^{(k-1)}; \omega), \quad 1 \leq k \leq n.$$

Scriind această egalitate pentru $k = 1, 2, 3, \dots, n$ și înmulțind, membru cu membru, cele n egalități astfel obținute, rezultă relația din enunț.

Demonstrația Teoremei 2.9

Funcția $g : \mathbb{R} \rightarrow K$, $g(t) = \int_{-\infty}^t f(x)dx$ este de clasă $C^1(\mathbb{R}) \cap L^1(\mathbb{R})$; în plus, $g'(t) = f(t)$, $\forall t \in \mathbb{R}$. Din Teorema derivării semnalului 2.8, pentru $n = 1$, obținem $\mathcal{F}(g'; \omega) = j\omega \mathcal{F}(g; \omega) \Leftrightarrow \mathcal{F}(g; \omega) = \frac{1}{j\omega} \mathcal{F}(f; \omega)$, $\forall \omega \neq 0$, adică egalitatea din enunț.

Demonstrația Teoremei 2.10

Pentru fiecare $t \in \mathbb{R}$ fixat, funcția $g_t : \mathbb{R} \rightarrow K$, $g_t(\omega) = e^{-j\omega t} f(t)$ este indefinit derivabilă și $g_t^{(k)}(\omega) = (-jt)^k g_t(\omega)$, $\forall k \in \mathbb{N}$; astfel, $|g_t^{(k)}(\omega)| = |t^k g_t(\omega)| = |t^k e^{-j\omega t} f(t)| \leq t^k |f(t)|$ și cum funcția $t \mapsto t^k f(t)$, $0 \leq k \leq n$, este (prin ipoteză) de clasă $L^1(\mathbb{R})$, urmează că $g_t^{(k)} \in L^1(\mathbb{R})$. Ținând seama de proprietățile integralelor improprii cu parametru, putem scrie:

$$\begin{aligned} \mathcal{F}(f; \omega)^{(n)} &= \frac{d^n}{d\omega^n} \int_{-\infty}^{\infty} g_t(\omega) dt \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \left(\frac{d^n}{d\omega^n} g_t(\omega) \right) dt = \int_{-\infty}^{\infty} (-jt)^n e^{-j\omega t} f(t) dt = \mathcal{F}\{(-jt)^n f(t); \omega\}. \end{aligned}$$

3 Transformarea Fourier integrală inversă

Transformarea Fourier asociază unui semnal $f \in L^1(\mathbb{R})$ o funcție-spectru $F : \mathbb{R} \rightarrow K$, $F = \mathcal{F}f$, continuă și mărginită, dar nu obligatoriu de clasă $L^1(\mathbb{R})$. Examinăm acum problema existenței unei transformări similare, care să asocieze spectrului $F(\omega)$ semnalul original $f(t)$. În acest scop reluăm Formula integrală a lui Fourier (FIF), în conformitate cu Teorema 5.1 și Observația 5.2 din Capitolul 1; astfel, relația (5.2) din Cap.1 admite, cu limbajul transformatei Fourier următoarea reprezentare.

3.1. Teoremă

Pentru orice funcție-semnal $f \in L^1(\mathbb{R}) \cap C(\mathbb{R})$, având proprietatea $\mathcal{F}f \in L^1(\mathbb{R})$, are loc egalitatea:

$$(3.1) \quad f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} (\mathcal{F}f)(\omega) e^{j\omega t} d\omega, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

Utilizând operatorul conjugat $\overline{\mathcal{F}}$ (definit la §2.7), relația (3.1) se scrie

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \overline{\mathcal{F}}(\mathcal{F}f; t), \quad \forall t \in \mathbb{R},$$

adică

$$(3.2) \quad f = \left(\frac{1}{2\pi} \overline{\mathcal{F}}\mathcal{F} \right) (f), \quad \forall f \in C(\mathbb{R}) \cap L^1(\mathbb{R}) \text{ astfel încât } \mathcal{F}f \in L^1(\mathbb{R}).$$

Relația (3.2) ne sugerează introducerea următoarei noțiuni:

3.2. Definiție

Fie $g \in L^1(\mathbb{R})$ o funcție dată. Funcția $G : \mathbb{R} \rightarrow K$, $G = \frac{1}{2\pi} \overline{\mathcal{F}}g$, i.e.

$$G(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} g(\omega) e^{j\omega t} d\omega, \quad \forall t \in \mathbb{R},$$

se numește **transformata Fourier integrală inversă asociată funcției g** . Notăm, simbolic, $G(t) = \mathcal{F}^{-1}(g; t) = \mathcal{F}^{-1}\{g(\omega); t\}$.

Astfel, relația (3.1) devine:

$$f(t) = (\mathcal{F}^{-1}(\mathcal{F}f))(t) = (\mathcal{F}^{-1}F)(t), \quad \forall t \in \mathbb{R}, \text{ sau } f = (\mathcal{F}^{-1}\mathcal{F})(f),$$

ceea ce sugerează schema $f \xrightarrow{\mathcal{F}} \mathcal{F}f \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} f$ și justifică atât adjectivul "inversă" asociat noțiunii introduse în Definiția 3.2, cât și notația adoptată.

În realitate însă, simbolul \mathcal{F}^{-1} nu semnifică inversa în sens clasic a operatorului \mathcal{F} : într-adevăr, operatorul $\mathcal{F} : L^1(\mathbb{R}) \rightarrow L^\infty(\mathbb{R})$ nu este injectiv, deci nu este nici inversabil. De aceea, ne interesează să determinăm anumite submulțimi (sau subspații) X ale spațiului $L^1(\mathbb{R})$ astfel încât restricția lui \mathcal{F} la X să fie injectivă.

Se demonstrează ([1], [24], [44]) că aplicația $\mathcal{F} = \mathcal{F}|_X : X \rightarrow Y$, cu $Y = \mathcal{F}(X)$, este injectivă (deci inversabilă) dacă $X = L^1(\mathbb{R}) \cap C(\mathbb{R})$ sau dacă X este mulțimea funcțiilor de clasă $L^1(\mathbb{R}) \cap C^2(\mathbb{R})$ cu proprietatea $\{f', f''\} \subseteq L^1(\mathbb{R})$; în ultima situație, se arată că $Y \subset L^1(\mathbb{R})$.

O rezolvare elegantă a inversabilității operatorului \mathcal{F} are loc dacă $X = \mathcal{S}(\mathbb{R})$ sau $X = L^2(\mathbb{R})$, situație în care $Y = X$, [1], [24], [44].

3.3. Transformatele Fourier integrale inverse prin sin și cos

Fie $f \in L^1(0, \infty)$ o funcție-semnal dată și $\mathcal{F}_s f$, $\mathcal{F}_c f$ transformatele sale Fourier prin sin, respectiv cos.

Formula integrală Fourier din Corolarele 5.5 și 5.6, Capitolul 1, admite următoarele reprezentări:

$$(3.3) \quad f(t) = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} (\mathcal{F}_c f)(\omega) \cos \omega t d\omega, \quad \forall t > 0,$$

respectiv

$$(3.4) \quad f(t) = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} (\mathcal{F}_s f)(\omega) \sin \omega t d\omega, \quad \forall t > 0.$$

3.3.1. Definiție

Dacă funcția $g \in L^1(0, \infty)$ este dată, atunci funcțiile $G_{\cos} : (0, \infty) \rightarrow K$ și $G_{\sin} : (0, \infty) \rightarrow K$ date de egalitățile

$$G_{\cos}(t) = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} g(\omega) \cos \omega t d\omega, \quad \forall t > 0$$

și

$$G_{\sin}(t) = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} g(\omega) \sin \omega t d\omega, \quad \forall t > 0$$

se numesc **transformatele Fourier integrale inverse prin cos, respectiv sin ale funcției g** și se notează $\mathcal{F}_c^{-1}\{g(\omega); t\}$, respectiv $\mathcal{F}_s^{-1}\{g(\omega); t\}$.

Astfel, relațiile (3.3) și (3.4) devin:

$$f(t) = \mathcal{F}_c^{-1}\{\mathcal{F}_c(f; \omega); t\}, \quad \forall t > 0,$$

respectiv

$$f(t) = \mathcal{F}_s^{-1}\{\mathcal{F}_s(f; \omega); t\}, \quad \forall t > 0,$$

ceea ce justifică denumirea dată funcțiilor G_{\cos} și G_{\sin} .

3.4. Exemple. Aplicații

3.4.1. Exemplu

Să se determine spectrul, amplitudinea și faza în frecvență pentru funcția (semnalul-timp)

$$f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}, \quad f(t) = \frac{1}{t^2 + 4t + 8}, \quad t \in \mathbb{R}.$$

Rezolvare

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{-j\omega t}}{t^2 + 4t + 8} dt$$

(i) Dacă $\omega < 0$, atunci din (6.2) capitolul 5, partea întâi, cu $\lambda = -\omega$ primim:

$$\begin{aligned} F(\omega) &= 2\pi j \operatorname{Res} \left(\frac{e^{-j\omega z}}{z^2 + 4z + 8}; -2 + 2j \right) = 2\pi j \frac{e^{-j\omega z}}{2z + 4} \Big|_{z=-2+2j} \\ &= 2\pi j \frac{e^{-j\omega(-2+2j)}}{4j} = \frac{\pi}{2} e^{2\omega} e^{2j\omega} = \frac{\pi}{2} e^{2\omega} (\cos 2\omega + j \sin 2\omega). \end{aligned}$$

(ii) Dacă $\omega > 0$, punând $t = -x$ în $F(\omega)$ rezultă:

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{j\omega x}}{x^2 - 4x + 8} dx$$

și din (6.2), capitolul 5, partea întâi, cu $\lambda = \omega$ obținem:

$$\begin{aligned} F(\omega) &= 2\pi j \operatorname{Res} \left(\frac{e^{j\omega z}}{z^2 - 4z + 8}; 2 + 2j \right) = 2\pi j \frac{e^{j\omega z}}{2z - 4} \Big|_{z=2+2j} \\ &= 2\pi j \frac{e^{j\omega(2+2j)}}{4j} = \frac{\pi}{2} e^{-2\omega} e^{2j\omega} = \frac{\pi}{2} e^{-2\omega} (\cos 2\omega + j \sin 2\omega). \end{aligned}$$

(iii) Dacă $\omega = 0$, utilizând (5.6), cap.5, partea întâi deducem:

$$\begin{aligned} F(\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{t^2 + 4t + 8} dt = 2\pi j \operatorname{Res} \left(\frac{1}{z^2 + 4z + 8}; -2 + 2j \right) \\ &= 2\pi j \frac{1}{2z + 4} \Big|_{z=-2+2j} = 2\pi j \frac{1}{4j} = \frac{\pi}{2}. \end{aligned}$$

Din (i), (ii) și (iii) rezultă

$$F(\omega) = \frac{\pi}{2} e^{-2|\omega|} e^{2j\omega}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Mai departe,

$$A(\omega) = |F(\omega)| = \frac{\pi}{2} e^{-2|\omega|}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}$$

și

$$\phi(\omega) = \arg F(\omega) = 2\omega \pmod{2\pi}.$$

3.4.2. Exemplu

Să se calculeze transformata Fourier prin sinus a semnalului

$$f : (0, \infty) \rightarrow \mathbb{C}, \quad f(t) = \frac{1}{t(t^4 + 4)}, \quad t > 0.$$

Rezolvare

$$F(\omega) = \int_0^\infty \frac{\sin \omega t}{t(t^4 + 4)} dt = \frac{1}{2} \int_{-\infty}^\infty \frac{\sin \omega t}{t(t^4 + 4)} dt, \quad \omega > 0,$$

utilizând paritatea integrandului (integrala se ia în valoare principală).

Mai departe, deoarece funcția $t \mapsto \frac{\cos \omega t}{t(t^4 + 4)}$ este impară, primim via (6.2), cap.5, partea întâi:

$$\begin{aligned} F(\omega) &= \frac{1}{2} \operatorname{Im} \int_{-\infty}^\infty \frac{e^{j\omega t}}{t(t^4 + 4)} dt = \frac{1}{2j} \int_{-\infty}^\infty \frac{e^{j\omega t}}{t(t^4 + 4)} dt \\ &= \frac{1}{2j} \pi j [2 \operatorname{Rez}(f; -1 + j) + 2 \operatorname{Rez}(f; 1 + j) + \operatorname{Rez}(f; 0)], \end{aligned}$$

unde $f(z) = \frac{e^{j\omega z}}{z(z^4 + 4)}$, $\omega > 0$; într-adevăr ecuația $z^4 + 4 = 0 \Leftrightarrow (z^2 + 2)^2 - (2z)^2 = 0 \Leftrightarrow (z^2 - 2z + 2)(z^2 + 2z + 2) = 0$ are rădăcinile $1 \pm j$ și $-1 \pm j$, deci f are polii simpli $0, 1 \pm j, -1 \pm j$. Întrucât

$$\operatorname{Rez}(f; 0) = \frac{e^{j\omega z}}{z'(z^4 + 4)} \Big|_{z=0} = \frac{1}{4}$$

iar pentru $z_1 \in \{-1 + j, 1 + j\}$ avem

$$\operatorname{Rez}(f; z_1) = \frac{e^{j\omega z}}{z(z^4 + 4)'} \Big|_{z=z_1} = \frac{e^{j\omega z_1}}{4z_1^4} = \frac{e^{j\omega z_1}}{4(-4)} = -\frac{1}{16} e^{j\omega z_1},$$

obținem:

$$\begin{aligned} F(\omega) &= \frac{\pi}{2} \left[-\frac{1}{8} (e^{-j\omega - \omega} + e^{j\omega - \omega}) + \frac{1}{4} \right] \\ &= \frac{\pi}{8} \left(1 - e^{-\omega} \frac{e^{j\omega} + e^{-j\omega}}{2} \right) = \frac{\pi}{8} (1 - e^{-\omega} \cos \omega), \quad \forall \omega > 0. \end{aligned}$$

3.4.3. Să se determine semnalul $f \in L^1(\mathbb{R})$ care satisface egalitatea

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = \omega^2 e^{-4\omega^2}, \quad \omega \in \mathbb{R}.$$

Observație. O egalitate de forma $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = g(\omega)$, $\omega \in \mathbb{R}$, unde $g \in L^1(\mathbb{R})$ este un semnal dat, iar $f \in L^1(\mathbb{R})$ este semnalul-funcție necunoscut se numește **ecuație integrală Fourier**. Pentru rezolvare observăm că egalitatea se scrie sub forma $\mathcal{F}(f; \omega) = g(\omega)$, deci $f(t) = \mathcal{F}^{-1}(g; t)$, $t \in \mathbb{R}$.

Alte tipuri de *ecuații integrale Fourier* sunt

$$\int_0^{\infty} f(t) \cos \omega t dt = g(\omega), \quad \omega > 0 \quad \text{și} \quad \int_0^{\infty} f(t) \sin \omega t dt = g(\omega), \quad \omega > 0,$$

unde $f, g \in L^1(0, \infty)$. Soluțiile lor sunt

$$f(t) = \mathcal{F}_c^{-1}(g; t), \quad t > 0 \quad \text{respectiv} \quad f(t) = \mathcal{F}_s^{-1}(g; t), \quad t > 0.$$

Rezolvare. Avem $f(t) = \mathcal{F}^{-1}(\omega^2 e^{-4\omega^2}; t)$, deci:

$$\begin{aligned} f(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \omega^2 e^{-4\omega^2} e^{j\omega t} d\omega \stackrel{\omega=-x}{=} \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} x^2 e^{-4x^2} e^{-jxt} dx = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}(x^2 e^{-4x^2}; t) \\ &= \frac{1}{2\pi} j^2 (\mathcal{F}(e^{-4x^2}; t))'' = -\frac{1}{2\pi} (\mathcal{F}(e^{-4x^2}; t))'', \end{aligned}$$

în conformitate cu Teorema 2.10, unde $n = 2$, iar rolurile lui t și ω sunt preluate, respectiv, de x și t . Obținem

$$\begin{aligned} \mathcal{F}(e^{-4x^2}; t) &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{-4x^2} e^{-jxt} dx = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-(2x + \frac{jt}{4})^2 - \frac{t^2}{16}} dx \\ &\stackrel{2x + \frac{jt}{4} = u}{=} e^{-t^2/16} \frac{1}{2} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-u^2} du = \frac{\sqrt{\pi}}{2} e^{-t^2/16}, \end{aligned}$$

deci

$$f(t) = -\frac{\sqrt{\pi}}{4\pi} (e^{-t^2/16})'' = \frac{1}{256\sqrt{\pi}} (8 - t^2) e^{-t^2/16}.$$

3.4.4. Să se rezolve ecuația integrală Fourier

$$\int_0^{\infty} f(t) \sin \omega t dt = \frac{1}{\omega(\omega^2 + a^2)^2}, \quad \omega > 0, \quad a > 0 \text{ dat.}$$

Rezolvare. Avem $f(t) = \mathcal{F}_s^{-1} \left(\frac{1}{\omega(\omega^2 + a^2)^2}; t \right)$, deci:

$$\begin{aligned}
 f(t) &= \frac{2}{\pi} \int_0^\infty \frac{\sin \omega t}{\omega(\omega^2 + a^2)^2} d\omega = \frac{2}{\pi} \cdot \frac{1}{2} \operatorname{Im} \int_{-\infty}^\infty \frac{e^{j\omega t}}{\omega(\omega^2 + a^2)^2} d\omega \\
 &= \frac{1}{\pi} \operatorname{Im} \left[2\pi j \operatorname{Rez} \left(\frac{e^{j\omega t}}{\omega(\omega^2 + a^2)^2}; aj \right) + \pi j \operatorname{rez} \left(\frac{e^{j\omega t}}{\omega(\omega^2 + a^2)^2}; 0 \right) \right] \\
 &= \operatorname{Re} \left[2 \lim_{\omega \rightarrow aj} \left(\frac{e^{j\omega t}}{\omega(\omega + aj)^2} \right)' + \frac{e^{j\omega t}}{\omega'(\omega^2 + a^2)^2} \Big|_{\omega=0} \right] \\
 &= \operatorname{Re} \left[2 \frac{e^{j\omega t} [jt\omega(\omega + aj) - (\omega + aj) - 2\omega]}{\omega^2(\omega + aj)^3} \Big|_{\omega=aj} + \frac{1}{a^4} \right] \\
 &= \operatorname{Re} \left(2 \frac{e^{-at}(-2a^2 tj - 4aj)}{a^2 \cdot 8a^3 j} + \frac{1}{a^4} \right) = \frac{1}{a^4} \left[1 - e^{-at} \left(1 + \frac{a}{2} t \right) \right]
 \end{aligned}$$

4 Transformata Fourier a produsului de convoluție

Reamintim că produsul de convoluție a două semnale $f, g \in L^1(\mathbb{R})$ este semnalul $f * g \in L^1(\mathbb{R})$, definit prin (vezi §1.4, Cap.1):

$$(f * g)(t) = \int_{-\infty}^\infty f(x)g(t-x)dx, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

Notăm $F(\omega) = \mathcal{F}(f; \omega)$ și $G(\omega) = \mathcal{F}(g; \omega)$.

4.1. Teorema produsului de convoluție

Dacă $f, g \in L^1(\mathbb{R})$, atunci $f * g \in L^1(\mathbb{R})$ și are loc egalitatea

$$\mathcal{F}(f * g; \omega) = \mathcal{F}(f; \omega) \cdot \mathcal{F}(g; \omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R},$$

adică $\mathcal{F}(f * g) = \mathcal{F}f \cdot \mathcal{F}g$.

Demonstrație

Utilizând Teorema lui Fubini și Proprietatea 2.3.1, obținem:

$$\begin{aligned}
 \mathcal{F}(f * g; \omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} (f * g)(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} dt \int_{-\infty}^{\infty} f(x) g(t-x) dx \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx \int_{-\infty}^{\infty} g(t-x) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(x) e^{-j\omega x} (\mathcal{F}g)(\omega) dx \\
 &= (\mathcal{F}g)(\omega) \int_{-\infty}^{\infty} f(x) e^{-j\omega x} dx = (\mathcal{F}g)(\omega) (\mathcal{F}f)(\omega) \\
 &= \mathcal{F}(f; \omega) \mathcal{F}(g; \omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.
 \end{aligned}$$

4.2. Teoremă

Dacă $f, g \in \mathcal{S}$, atunci $\mathcal{F}f * \mathcal{F}g = 2\pi \mathcal{F}(fg)$.

Demonstrație

$$\begin{aligned}
 (\mathcal{F}f * \mathcal{F}g)(\omega) &= (F * G)(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} F(x) G(\omega-x) dx \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} F(x) dx \int_{-\infty}^{\infty} g(t) e^{-j(\omega-x)t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} g(t) e^{-j\omega t} dt \int_{-\infty}^{\infty} F(x) e^{jtx} dx \\
 &= 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} g(t) e^{-j\omega t} \mathcal{F}^{-1}(F; t) dt = 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} g(t) \mathcal{F}^{-1}(\mathcal{F}f; t) e^{-j\omega t} dt \\
 &= 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} g(t) f(t) e^{-j\omega t} dt = 2\pi \mathcal{F}(fg)(\omega), \quad \forall \omega \in \mathbb{R},
 \end{aligned}$$

deci $\mathcal{F}f * \mathcal{F}g = 2\pi \mathcal{F}(fg)$.

4.3. Observații

(i) Egalitatea din Teorema 4.2 are loc, de asemenea, dacă $f, g \in L^1(\mathbb{R})$, iar $\mathcal{F}f$ și $\mathcal{F}g$ sunt de clasă $L^1(\mathbb{R}) \cap C(\mathbb{R})$.

(ii) Aplicând \mathcal{F}^{-1} egalităților din Teoremele 4.1 și 4.2 primim, $\forall f, g \in \mathcal{S}$:

$$(f * g)(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) G(\omega) e^{j\omega t} d\omega, \quad \forall t \in \mathbb{R}$$

și

$$f(t)g(t) = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}^{-1}(F * G; t) = \frac{1}{4\pi^2} \int_{-\infty}^{\infty} (F * G)(\omega) e^{j\omega t} d\omega, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

Prima egalitate are loc în condițiile mai generale $f \in L^2(\mathbb{R})$, $g \in L^1(\mathbb{R})$.

4.4. Teorema lui Parseval

Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$, atunci are loc egalitatea

$$2\pi \int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |\mathcal{F}(f, \omega)|^2 d\omega$$

sau

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |\tilde{\mathcal{F}}(f; \nu)|^2 d\nu.$$

Demonstrație

În prima egalitate din Observația 4.3.(ii) luăm $t = 0$ și obținem

$$(4.1) \quad 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} f(x)g(-x)dx = \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega)G(\omega)d\omega.$$

Fie acum $g(t) = \overline{f(-t)}$; rezultă

$$G(\omega) = \mathcal{F}\{\overline{f(-t)}; \omega\} = \mathcal{F}\{\overline{f(t)}; -\omega\} = (\overline{\mathcal{F}f})(\omega) = \overline{F}(\omega),$$

în conformitate cu Proprietățile 2.4.2 (aplicate funcției \overline{f}) și 2.7.2 (unde $\omega := -\omega$). Astfel (4.1) devine:

$$2\pi \int_{-\infty}^{\infty} f(x)\overline{f(x)}dx = \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega)\overline{F}(\omega)d\omega,$$

adică egalitatea din enunț (întrucât $|z|^2 = z \cdot \overline{z}$, $\forall z \in \mathbb{C}$).

4.5. Interpretarea energetică a Teoremei lui Parseval

Energia unui semnal $f \in L^2(\mathbb{R})$ este (vezi §2.3, Cap.1)

$$E(f) = \int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt.$$

Pe de altă parte, "mărimea" $\frac{1}{2\pi}|\mathcal{F}f(\omega)|^2 d\omega$ reprezintă energia degajată de armonicile lui $f(t)$ situate într-o bandă de frecvență de lățime $d\omega$ și conținând frecvența ω . Funcția $S(\omega) = |(\mathcal{F}f)(\omega)|^2$ se numește *densitatea spectrală a energiei* sau *caracteristica spectrală energetică*, iar

$$E(\mathcal{F}f) = E(F) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} |\tilde{F}(\nu)|^2 d\nu$$

este *energia spectrală*.

Astfel, formula lui Parseval (Teorema 4.4) se scrie sub forma

$$E(f) = E(\mathcal{F}f) \Leftrightarrow E(f) = E(F)$$

și exprimă o lege de conservare a energiei prin transformare.

5 Teorema eșantionării

5.1. Introducere

Fiind dat un semnal periodic de energie finită, i.e. $f \in L_P^2(0, T)$, s-a demonstrat (Secțiunea 4.1, Cap.1) că, notând

$$c_n = \frac{1}{T} \int_0^T f(t) \exp\left(-\frac{2\pi j}{T}nt\right) dt, \quad n \in \mathbb{Z},$$

are loc egalitatea

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n \exp\left(\frac{2\pi j}{T}nt\right).$$

Astfel, semnalul periodic f este bine determinat prin cunoașterea spectrului său, deci printr-o *informație spectrală discretă* (Secțiunea 4.3, Cap.1).

Se pune problema unui rezultat similar pentru semnale-funcție continue f care nu sunt periodice. Menționăm că pentru prelucrarea numerică a semnalelor continue, se efectuează o eșantionare în domeniul timp. Fie $x_n = f(nT)$, $n \in \mathbb{Z}$; la fiecare T secunde semnalul este transformat într-un șir de impulsuri (echidistante), de pas T . În timp real, între fiecare pereche de eșantioane consecutive $(nT, (n+1)T)$, $n \in \mathbb{Z}$, calculatorul prelucrează informația obținută anterior. Întrebarea este dacă (și în ce condiții) prin eșantionare nu se pierde informație, adică în ce condiții semnalul-funcție f poate fi reconstruit din eșantioanele sale.

Teorema care urmează reprezintă un rezultat fundamental din teoria semnalelor afirmând, în esență, că *pentru o clasă largă de semnale prin eșantionare nu se pierde informație*. Teorema eșantionării a fost obținută, în forma sa matematică, de către matematicianul englez Whittaker (1915) și a fost regăsită de către inginerul rus Kotelnikov (1933); ea a fost aplicată în tehnologia comunicațiilor de către inginerul american Shannon, începând cu mijlocul secolului al XX-lea.

Înainte de a formula teorema eșantionării numită, după autorii săi, Teorema WKS, introducem următoarea noțiune:

5.2. Definiție

Fie semnalul $f \in L^2(\mathbb{R})$ și numărul $b > 0$ date. Spunem că semnalul (de energie finită) f este cu **bandă mărginită de frecvență de lățime $2b$** sau că f **este limitat în bandă de lățime $2b$** dacă $(\mathcal{F}f)(\omega) = 0$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$ cu $|\omega| \geq b$ (altfel spus, $\text{supp } \mathcal{F}f \subseteq [-b, b]$).

Similar, pentru $a > 0$ dat, un semnal $f : \mathbb{R} \rightarrow K$, cu $\text{supp } f \subseteq [-a, a]$ se numește **semnal de durată finită**, concentrat în intervalul $[-a, a]$.

5.3. Teorema eșantionării (Teorema WKS)

Fie $b > 0$ un număr real dat și $T = \frac{\pi}{b}$ (numit "pas de eșantionare"). Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$ este un semnal (de energie finită) cu bandă mărginită de frecvență de lățime $2b$, atunci are loc egalitatea:

$$(5.1) \quad f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(nT) \text{sinc}[b(t - nT)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(nT) \text{sinc}(bt - n\pi),$$

cu convergență în $L^2(\mathbb{R})$.

Dacă, în plus, f este o funcție continuă, atunci egalitatea (5.1) are loc punctual, pentru orice $t \in \mathbb{R}$.

5.4. Corolar

În ipotezele Teoremei WKS are loc **formula de interpolare a lui Cartright**:

$$f(t) = \frac{\sin bt}{b} \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(nT) \frac{(-1)^n}{t - nT}.$$

Demonstrație

Avem

$$sa[b(t - nT)] = \frac{\sin(bt - n\pi)}{bt - n\pi} = \frac{(-1)^n \sin bt}{b(t - nT)} = \frac{\sin bt}{b} \frac{(-1)^n}{t - nT},$$

ceea ce încheie demonstrația.

5.5. Observație

Deoarece seria care exprimă $f(t)$ în Teorema WKS (formula (5.1)) are o infinitate de termeni, în practică se utilizează o aproximare a sa, anume:

$$f(t) \approx \sum_{n=-N}^N f(nT) sa(bt - n\pi),$$

cu $N > 1$ potrivit ales.

Exemplu. Fie $f(t) = e^{-2|t|}$, $t \in \mathbb{R}$. Se obține $F(\omega) = \frac{4}{\omega^2 + 4}$. Luăm $b = 1500Hz = \frac{3}{2}(ms)^{-1}$, deci $T = \frac{\pi}{b} = \frac{2\pi}{3}ms$. Putem admite, de asemenea, că f este "concentrat" în intervalul $I = [-20, 20]$, deoarece $f(t) \approx 0$, $\forall t \in \mathbb{R}$ cu $|t| > 20$. Alegem momentele de eșantionare astfel încât $-20 \leq nT \leq 20 \Leftrightarrow |n| \leq \frac{20}{T} = \frac{30}{\pi} \approx 9,5$. În concluzie, semnalul $f(t)$ este bine determinat prin cele 19 eșantioane $f\left(\frac{2n\pi}{3}\right) = \exp\left(-\frac{4\pi}{3}|n|\right)$, $|n| \leq 9$:

$$f(t) \approx \sum_{n=-9}^9 f\left(\frac{2n\pi}{3}\right) sa\left(\frac{3}{2}t - n\pi\right).$$

5.6. O reformulare a Teoremei WKS

Fie $\nu_{\max} = \frac{\omega_{\max}}{2\pi} = \frac{b}{2\pi}$. Frecvența ν_{\max} se numește **frecvența lui Nyquist**, iar $\nu_s = 2\nu_{\max}$ se numește **frecvența lui Shannon**. Teorema WKS poate fi enunțată astfel:

Orice semnal continuu $f(t)$, limitat în bandă, având frecvența maximă $\nu_{\max} = \frac{b}{2\pi}$ poate fi reconstituit din eșantioanele sale cu condiția ca pasul (rata) de eșantionare să fie egal cu $\frac{1}{\nu_s}$.

6 Complemente privind transformata Fourier

6.1. Localizare în timp și frecvență. Principiul indeterminismului

Fie $f \in L^2(\mathbb{R})$ un semnal dat, $E(f) = \|f\|_2^2 = \int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt$ energia sa și $F(\omega) = (\mathcal{F}f)(\omega) = \widehat{f}(\omega)$ spectrul său Fourier. Presupunem că funcțiile $tf(t)$ și $\omega F(\omega)$ sunt de clasă $L^2(\mathbb{R})$. Definim următoarele noțiuni relativ la semnalul f :

(i) **Centrul temporal:** $t^* = \frac{1}{E(f)} \int_{-\infty}^{\infty} t|f(t)|^2 dt$

(ii) **Raza temporală:** $\Delta t > 0$, unde

$$(\Delta t)^2 = \frac{1}{E^2(f)} \int_{-\infty}^{\infty} (t - t^*)^2 |f(t)|^2 dt.$$

(iii) **Durata utilă:** intervalul de timp $[t^* - \Delta t, t^* + \Delta t]$.

Similar se definesc noțiunile de **centru frecvențial** ω^* (sau ν^*), **rază frecvențială** $\Delta\omega$ (sau $\Delta\nu$) și **bandă de frecvență utilă** $[\omega^* - \Delta\omega, \omega^* + \Delta\omega]$ (sau $[\nu^* - \Delta\nu, \nu^* + \Delta\nu]$), prin înlocuirea în integralele de la (i) și (ii), a lui t cu ω (sau $\nu = \frac{\omega}{2\pi}$) și a lui $f(t)$ cu $F(\omega)$ (sau $\widetilde{F}(\nu) = F(2\pi\nu)$, vezi secțiunea 1.1).

Următorul rezultat arată că semnalele nenule nu pot fi localizate exact atât în timp, cât și în frecvență (de altfel, $\text{supp } f$ și $\text{supp } (\mathcal{F}f)$ nu pot fi simultan mărginite, dacă $f \neq 0$).

6.1.1. Teoremă (Principiul indeterminismului sau Principiul incertitudinii)

Dacă $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ este un semnal nenul astfel încât

$$\{f, f', f(t), \omega(\mathcal{F}f)(\omega)\} \subseteq L^2(\mathbb{R}),$$

atunci are loc inegalitatea

$$(\Delta t)(\Delta\nu) \geq \frac{1}{4\pi}.$$

O formă echivalentă a inegalității de mai sus este $(\Delta t)(\Delta\omega) \geq \frac{1}{2}$.

Interpretare fizică: dacă $\Delta\nu$ este "mic" (adică banda de frecvență este restrânsă (concentrată)), atunci Δt (adică banda utilă a semnalului în timp) trebuie să fie "mare". Reciproc, pentru a concentra studiul în timp al unui semnal, trebuie să mărim gama de frecvențe.

6.2. Corelație. Spectru încrucișat

Dacă $f, g \in L^1(\mathbb{R})$, sunt semnale date, definim **funcția lor de corelație** (numită și **funcție de intercorelație**) prin

$$(6.1) \quad C(f, g; t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t + \tau) \overline{g(\tau)} d\tau, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

Funcția $t \mapsto A(f; t) = C(f, f; t)$, $t \in \mathbb{R}$, se numește **funcția de autocorelație**.

Observăm că $C(f, g; t) = C(g, f; -t)$, $\forall t \in \mathbb{R}$.

Funcția de corelație evaluează din punct de vedere energetic relația dintre semnalele f și g .

Aplicând transformata Fourier egalității (9.1) și notând

$$F(\omega) = \mathcal{F}(f; \omega), \quad G(\omega) = \mathcal{F}(g; \omega) \quad \text{și} \quad S(f, g; \omega) = \mathcal{F}(C; \omega),$$

obținem:

$$(6.2) \quad S(f, g; \omega) = F(\omega) \overline{G(\omega)}, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}.$$

Funcția $S(f, g; \cdot)$ dată prin relația (6.2) se numește **spectrul încrucișat** (**cross-spectrum**) al semnalelor f și g și se utilizează în studiul semnalului vocal. **Autospectrul** semnalului f este

$$AS(f; \omega) = S(f, f; \omega) = F(\omega) \overline{F(\omega)} = |F(\omega)|^2, \quad \omega \in \mathbb{R},$$

adică pătratul amplitudinii lui f (Secțiunea 1.2).

7 Transformata Fourier multidimensională

Fiind dat numărul real $p > 0$, notăm cu $L^p(\mathbb{R}^n)$ mulțimea semnalelor n -dimensionale $f : \mathbb{R}^n \rightarrow K$, cu proprietatea că funcția f^p este absolut integrabilă pe \mathbb{R}^n , adică integrala

$$\int_{\mathbb{R}^n} |f(t)|^p dt = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \dots \int_{-\infty}^{\infty} |f(t_1, t_2, \dots, t_n)|^p dt_1 dt_2 \dots dt_n$$

există și este finită.

Notăm $(\omega, t) = \omega_1 t_1 + \omega_2 t_2 + \dots + \omega_n t_n$, unde $\omega = (\omega_1, \omega_2, \dots, \omega_n) \in \mathbb{R}^n$ și $t = (t_1, t_2, \dots, t_n) \in \mathbb{R}^n$.

7.1. Definiție

Fiind dat semnalul $f \in L^1(\mathbb{R}^n)$, funcția $F_n : \mathbb{R}^n \rightarrow K$,

$$(7.1) \quad F_n(\omega) = \int_{\mathbb{R}^n} f(t) e^{-j(\omega, t)} dt, \quad \omega \in \mathbb{R}^n,$$

se numește **transformata Fourier integrală n -dimensională (TFI- n)** a semnalului f .

Notăție. $F_n(\omega) = \widehat{f}_n(\omega) = (\mathcal{F}_n f)(\omega) = \mathcal{F}_n(f; \omega)$.

7.2. Proprietăți ale TFI- n

(i) *Liniaritatea*

$$\mathcal{F}_n(\alpha f + \beta g) = \alpha \mathcal{F}_n(f) + \beta \mathcal{F}_n(g), \quad \forall f, g \in L^1(\mathbb{R}^n), \quad \forall \alpha, \beta \in K$$

(ii) Pentru orice $f \in L^1(\mathbb{R}^n)$, funcția $\mathcal{F}_n f = F_n$, definită prin (7.1), este continuă, mărginită și tinde la zero spre infinit.

(iii) Dacă $f \in L^2(\mathbb{R}^n)$, atunci are loc formula de inversare (reconstrucție)

$$f(t) = (2\pi)^{-n} \int_{\mathbb{R}^n} (\mathcal{F} f)(\omega) e^{j(\omega, t)} d\omega.$$

7.3. Transformata Fourier bidimensională

Notând $(x, y) = (t_1, t_2)$ și $\omega = (\omega_1, \omega_2)$, primim $\forall f \in L^1(\mathbb{R}^2)$:

$$\begin{aligned} \mathcal{F}_2\{f(x, y); \omega\} &= (\mathcal{F}_2 f)(\omega_1, \omega_2) = F_2(\omega_1, \omega_2) \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(x, y) e^{-j(x\omega_1 + y\omega_2)} dx dy, \quad \forall \omega = (\omega_1, \omega_2) \in \mathbb{R}^2. \end{aligned}$$

Dacă $T \in \mathcal{S}'_2$ este o distribuție bidimensională, definim transformata Fourier bidimensională a distribuției T prin:

$$\langle \mathcal{F}_2 T, \varphi \rangle = \langle T, \mathcal{F}_2 \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}_2.$$

7.3.1. Proprietăți ale transformatei Fourier bidimensionale

(i) **Liniaritatea**, vezi 7.2.(i)

(ii) **Separabilitatea** $\mathcal{F}_2\{f(x)g(y); \omega_1, \omega_2\} = \mathcal{F}(f; \omega_1)\mathcal{F}(g; \omega_2)$

(iii) **Scalarea** $\mathcal{F}_2\{f(ax, by); \omega_1, \omega_2\} = \frac{1}{|a||b|} \mathcal{F}_2\left\{f(x, y); \frac{\omega_1}{a}, \frac{\omega_2}{b}\right\},$

$\forall a, b \in \mathbb{R}^*$

(iv) **Translația** $\mathcal{F}_2\{f(x - a, y - b); \omega\} = e^{-j(a\omega_1 + b\omega_2)} \mathcal{F}_2\{f(x, y); \omega\},$

$\forall a, b \in \mathbb{R}$

(v) **Modularea** $\mathcal{F}_2\{f(x, y)e^{j(ax + by)}; \omega\} = \mathcal{F}_2\{f(x, y); \omega_1 - a, \omega_2 - b\},$

$\forall a, b \in \mathbb{R}$

(vi) **Convolația** $\mathcal{F}_2\{f(x, y) * g(x, y); \omega\} = \mathcal{F}_2(f; \omega) \mathcal{F}_2(g; \omega)$

(vii) **Înmulțirea** $\mathcal{F}_2\{f(x, y)g(x, y); \omega\} = \mathcal{F}_2(f; \omega) * \mathcal{F}_2(g; \omega)$

În cazul $n = 2$, $f(x, y) * g(x, y) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(x - \alpha, y - \beta)g(\alpha, \beta)d\alpha d\beta,$

$\forall (x, y) \in \mathbb{R}^2$

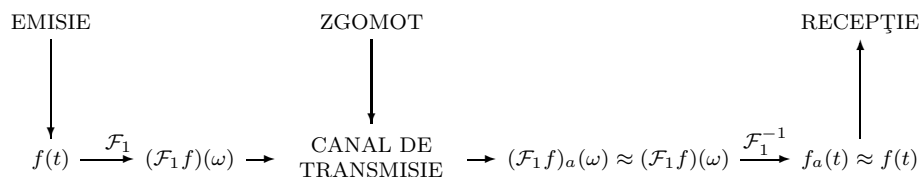
(viii) **Conjugarea** $\mathcal{F}_2\{\bar{f}(x, y); \omega\} = \overline{\mathcal{F}_2\{f(x, y); -\omega\}},$

unde $-\omega = (-\omega_1, -\omega_2)$

7.4. Aplicații ale transformării Fourier în prelucrarea imaginilor

7.4.1. Transmisia Radio

Utilizează transformarea Fourier unidimensională \mathcal{F}_1 (notată cu \mathcal{F} în primele nouă paragrafe ale acestui capitol). Transmisia Radio se realizează, în mod esențial, după următoarea schemă (vezi [44]):



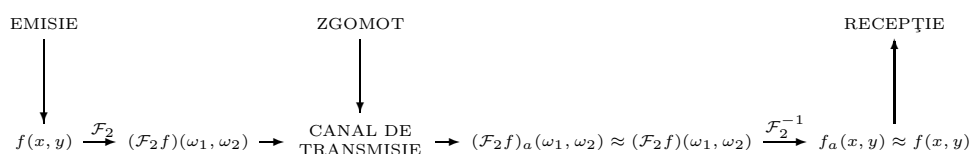
unde f_a și $(\mathcal{F}_1 f)_a$ reprezintă semnalul f respectiv spectrul său $\mathcal{F}_1 f$, "alterate" în urma "zgomotului" (factorilor perturbatori) care afectează transmisia.

7.4.2. Transmisia imaginilor

Unei imagini 2-dimensionale alb-negru, identificată cu o submulțime $D \subseteq \mathbb{R}^2$, i se atașează funcția de strălucire $f: \mathbb{R}^2 \rightarrow \mathbb{R}$ având $\text{supp} f \subseteq D$, funcție

care asociază fiecărui punct (x, y) *nivelul de gri* $f(x, y)$ în acel punct. Practic, se alege o rețea discretă 2-dimensională și se "măsoară" f doar în nodurile rețelei, numite *pixeli*; astfel, în televiziune se consideră rețele de 512×512 pixeli.

Schema de transmisie a imaginilor este similară celei descrise la transmisiile radio:



unde f_a și $(\mathcal{F}_2 f)_a$ reprezintă semnalul "alterat", respectiv "spectrul alterat" de "zgomot" (factori perturbatori).

8 Probleme

Enunțuri

1. Să se calculeze spectrul Fourier, amplitudinea și faza în frecvență pentru fiecare din următoarele semnale $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$.

(i) $f(t) = \frac{at + b}{t^2 + 2mt + m^2 + n^2}, m \in \mathbb{R}, n \in \mathbb{R}_+^*, a \in \mathbb{C}, b \in \mathbb{C}$

(ii) $f(t) = \frac{1}{t^2 - 2mt + m^2 + 4}, m \in \mathbb{R}$

(iii) $f(t) = \frac{2j}{t^2 - 10t + 29}$

(iv) $f(t) = \frac{3t - 2}{t^2 - 2t + 10}$

(v) "Fereastra triunghiulară" $f(t) = \begin{cases} a - |t|, & |t| \leq a \\ 0, & |t| > a \end{cases}; a > 0$

(vi) $f(t) = t^n e^{-t} u(t), n \in \mathbb{N}$

(vii) "Fereastra gaussiană" $f(t) = e^{-at^2}, a > 0$ și $f_n(t) = f^{(n)}(t)$

(viii) Funcția lui Haar $f(t) = \begin{cases} 1, & 0 < t < 1/2 \\ -1, & 1/2 < t < 1 \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$

(ix) "Pălăria mexicană" $f(t) = (1 - t^2) \exp\left(-\frac{t^2}{2}\right)$

(x) $f(t) = t^2 e^{-jt^2/4}$

(xi) $f(t) = \frac{2t - j}{t^2 + 2jt + 3}$

(xii) $f(t) = \frac{3jt + 2}{jt^2 + (3j - 2)t + j - 3}$.

2. Să se calculeze transformatele Fourier prin cosinus pentru fiecare din următoarele semnale $f: \mathbb{R}_+ \rightarrow K$.

(i) $f(t) = \frac{t^2}{t^6 + 1}$

(ii) $f(t) = \frac{t^2 + 1}{(t^2 + 4)(t^2 + a^2)}, a > 0$

(iii) $f(t) = \frac{t^2}{t^4 - 6t^2 + 25}$

(iv) $f(t) = \frac{1}{(t^2 + 4)^2(t^2 + a^2)}, a > 0$

3. Să se calculeze $F_s(\omega) = \mathcal{F}_s\{f(t); \omega\}$ pentru fiecare semnal $f: (0, \infty) \rightarrow K$.

(i) $f(t) = \frac{1}{t(t^4 + 4a^4)}, a > 0$

(ii) $f(t) = \frac{1}{t(t^8 + 1)}, a > 0$

(iii) $f(t) = \frac{t}{t^6 + 1}$

(iv) $f(t) = \frac{1}{t(t^2 + 4)^2}$

4. Fie $F_c(\omega) = \mathcal{F}_c(f; \omega)$; $G_c(\omega) = \mathcal{F}_c(g; \omega)$; $F_s(\omega) = \mathcal{F}_s(f; \omega)$ și $G_s(\omega) = \mathcal{F}_s(g; \omega)$. Să se demonstreze egalitățile:

(i) $\int_0^\infty F_c(\omega) G_s(\omega) \sin \omega x d\omega = \frac{\pi}{4} \int_0^\infty g(t) [f(|x - t|) - f(x + t)] dt, x \in \mathbb{R}_+$

(ii) $\int_0^\infty F_c(\omega) G_c(\omega) \cos \omega x d\omega = \frac{\pi}{4} \int_0^\infty g(t) [f(|x - t|) + f(x + t)] dt,$
 $x \in \mathbb{R}_+$

$$(iii) \int_0^\infty F_c(\omega)G_c(\omega)d\omega = \frac{\pi}{2} \int_0^\infty f(t)g(t)dt$$

$$(iv) \int_0^\infty F_s(\omega)G_s(\omega)d\omega = \frac{\pi}{2} \int_0^\infty f(t)g(t)dt$$

5. Să se rezolve ecuațiile integrale:

$$(i) \int_{-\infty}^\infty f(t)e^{-j\omega t}dt = \begin{cases} \frac{A}{a}(a - |\omega|), & |\omega| \leq a \\ 0, & |\omega| > a \end{cases}; \quad A > 0, a > 0$$

$$(ii) \int_{-\infty}^\infty f(t)e^{-j\omega t}dt = \begin{cases} 0, & |\omega| \geq 1 \\ 1, & -1 < \omega < 0 \end{cases}$$

$$(iii) \int_{-\infty}^\infty f(t)e^{-j\omega t}dt = \begin{cases} 0, & \omega \leq 0 \\ 1/\sqrt{\omega}, & \omega > 0 \end{cases}; \quad f(t) = 0, \forall t < 0$$

$$(iv) \int_{-\infty}^\infty f(t)e^{-j\omega t}dt = \omega^n e^{-\omega} u(\omega), \quad \omega \in \mathbb{R}$$

$$(vi) \int_0^\infty f(t) \cos \omega t dt = \frac{\omega^2}{(\omega^2 + 1)^3}, \quad \omega > 0$$

$$(vii) \int_0^\infty f(t) \cos \omega t dt = \frac{\omega^2}{\omega^4 + 64}, \quad \omega > 0$$

$$(viii) \int_0^\infty f(t) \cos \omega t dt = \frac{1}{\sqrt{\omega}}, \quad \omega > 0$$

$$(ix) \int_0^\infty f(t) \sin \omega t dt = e^{-2\omega}, \quad \omega > 0$$

6. (i) Se consideră semnalul $f \in L^1(\mathbb{R}) \cap L^2(\mathbb{R})$, $f(t) = \frac{1}{(2 - jt)^2}$.

Să se determine energia semnalului f , centrul temporal și centrul frecvențial, raza temporală și raza frecvențială, durata utilă și banda de frecvență utilă și să se verifice principiul indeterminismului (principiul incertitudinii).

(ii) Să se determine centrul temporal, raza temporală și durata utilă pentru semnalul complex $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$, $f(t) = (t^2 - 2jt - 2)^{-1}$.

(iii) Să se determine spectrul încrucișat (cross-spectrum) pentru perechea de semnale $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $f(t) = 2[u(t+1) - u(t-1)]$ și $g : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $g(t) = (t^2 + 2t + 5)^{-1}$.

7. Să se calculeze transformatele Fourier 2D pentru următoarele semnale $f \in L^1(\mathbb{R}^2)$:

$$(i) f(x, y) = \exp(-ax^2 - by^2), \quad (x, y) \in \mathbb{R}^2, \quad a > 0, \quad b > 0$$

(ii) $f(x, y) = (x^2 + y^3)e^{-2x-3y}u(x, y); (x, y) \in \mathbb{R}^2;$
 $u(x, y) = \begin{cases} 1, & x \geq 0, y \geq 0 \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$

8. (i) Să se calculeze $\mathcal{F}\left\{\frac{t^s}{(a+jt)^{n+1}}; \omega\right\}$, pentru $s = 0$ și $s = n$, unde $a \in K$, $\operatorname{Re} a > 0$, $n \in \mathbb{N}$ și să se deducă de aici $\mathcal{F}\{t^{10}e^{2t}u(-t); \omega\}$.

(ii) Să se calculeze $\mathcal{F}_c^{-1}\left\{\frac{\omega^2}{\omega^8 + 1}; t\right\}$, $\omega > 0$.

(iii) Să se calculeze $\mathcal{F}\{t^n e^{-2t} \cos 3t \cdot u(t); \omega\}$; $n \in \mathbb{N}$.

(iv) Să se rezolve ecuația integrală $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = g(\omega)$ unde $g(\omega) = \left(\operatorname{sh} \frac{\omega}{2}\right)^{-1}$, dacă $\omega \in \mathbb{R}^*$ și $g(0) = 0$.

(v) Să se calculeze $\mathcal{F}\{(\operatorname{ch} at)^{-1}; \omega\}$; $a > 0$.

(vi) Să se rezolve ecuația integrală $\int_0^{\infty} f(t) \sin \omega t dt = \omega^{-\alpha}$, $\omega > 0$, unde $\alpha \in (0, 1)$.

Soluții. Indicații. Răspunsuri

1. (i) Luăm pentru început $a, b \in \mathbb{R}$ și fie $F(\omega; a, b) = \mathcal{F}(f; \omega)$.

• Dacă $\omega < 0$, atunci

$$\begin{aligned} F(\omega; a, b) &= 2\pi j \operatorname{Rez}[f(z)e^{-j\omega z}; -m + nj] \\ &= 2\pi j \frac{az + b}{2z + 2m} e^{-j\omega t} \Big|_{z=-m+nj} = \frac{\pi}{n} e^{\omega n} (-am + b + anj) e^{j\omega m}. \end{aligned}$$

• Dacă $\omega > 0$, atunci

$$\begin{aligned} F(\omega; a, b) &= 2\pi j \operatorname{Rez}[f(-z)e^{j\omega z}; m + nj] \\ &= \frac{\pi}{n} e^{-n\omega} (-am + b - anj) e^{j\omega m}. \end{aligned}$$

Așadar, dacă $a, b \in \mathbb{R}$,

$$F(\omega; a, b) = \frac{\pi}{n} e^{-n|\omega|} (b - am - jan \operatorname{sgn} \omega) e^{j\omega m}, \quad \omega \in \mathbb{R}^*;$$

$$A(\omega) = |F(\omega; a, b)| = \frac{\pi}{n} e^{-n|\omega|} \sqrt{(am - b)^2 + a^2 n^2};$$

$$\phi(\omega) = m\omega + \arg(b - am - jan \operatorname{sgn} \omega) \pmod{2\pi}.$$

Dacă $a, b \in \mathbb{C}$, atunci

$$F(\omega; a, b) = F(\omega; \operatorname{Re} a, \operatorname{Re} b) + jF(\omega; \operatorname{Im} a, \operatorname{Im} b).$$

$$\text{(ii)} \quad F(\omega) = \frac{\pi}{2} e^{-2|\omega|} e^{-j\omega m}; \quad \omega \in \mathbb{R};$$

$$A(\omega) = \frac{\pi}{2} e^{-2|\omega|}; \quad \phi(\omega) = -m\omega \pmod{2\pi}.$$

$$\text{(iii)} \quad F(\omega) = \pi j e^{-2|\omega|} e^{5j\omega}, \quad \omega \in \mathbb{R},$$

$$A(\omega) = \pi e^{-2|\omega|}; \quad \phi(\omega) = \frac{\pi}{2} + 5\omega \pmod{2\pi}.$$

$$\text{(iv)} \quad F(\omega) = \frac{\pi}{3} e^{-3|\omega|} (1 - 9j \operatorname{sgn} \omega) e^{-j\omega}, \quad \omega \in \mathbb{R}^*$$

$$A(\omega) = \frac{\pi}{3} e^{-3|\omega|} \sqrt{82}, \quad \phi(\omega) = -\omega - (\operatorname{sgn} \omega) \arctg 9 \pmod{2\pi}.$$

$$\text{(v)} \quad F(\omega) = a^2 s a^2 \frac{\omega}{2}; \quad A(\omega) = F(\omega), \quad \phi(\omega) = 0$$

$$\text{(vi)} \quad F(\omega) = \frac{n!}{(1 + j\omega)^{n+1}}; \quad A(\omega) = \frac{n!}{\sqrt{(1 + \omega^2)^{n+1}}};$$

$$\phi(\omega) = -(n + 1) \arctg \omega \pmod{2\pi}$$

$$\text{(vii)} \quad F(\omega) = \sqrt{\frac{\pi}{a}} \exp\left(-\frac{\omega^2}{4a}\right); \quad F_n(\omega) = (j\omega)^n F(\omega)$$

$$\text{(viii)} \quad F(\omega) = j\omega \cdot \exp(-j\omega/2) \cdot s a^2 \left(\frac{\omega}{2}\right); \quad A(\omega) = |\omega| s a^2 \frac{\omega}{2}$$

$$\phi(\omega) = \frac{\pi}{2} (\operatorname{sgn} \omega) - \omega/2 \pmod{2\pi}$$

$$\text{(ix)} \quad F(\omega) = \sqrt{2\pi} \omega^2 \exp(-\omega^2/2)$$

$$\text{(x)} \quad F(\omega) = \mathcal{F}\{t^2 \exp(-jt^2/4); \omega\} = j^2 (\mathcal{F}\{\exp(-jt^2/4); \omega\})'' \stackrel{(vii)}{=}$$

$$= -\sqrt{2\pi} (1 - j) (\exp(j\omega^2))'' = 2\sqrt{2\pi} (1 - j) (2\omega^2 - j) \exp(j\omega^2)$$

$$\text{(xi)} \quad F(\omega) = -\frac{7}{2} \pi j \exp(-3\omega), \text{ dacă } \omega > 0; \quad F(\omega) = \frac{\pi j}{2} \exp(\omega), \text{ dacă } \omega < 0.$$

$$\text{(xii)} \quad F(\omega) = 0, \text{ dacă } \omega < 0; \quad F(\omega) = 2\pi e^{-\omega} e^{j\omega} [(5 - 6j)e^{j\omega} + 3j - 5], \quad \omega > 0.$$

2. (i) $\frac{\pi}{6} \exp(-\omega/2) \left[2 \cos \frac{\omega\sqrt{3}}{2} - \exp(-\omega/2) \right]$
- (ii) $F_c(\omega) = \begin{cases} \frac{\pi}{2a(a^2-4)} [2(a^2-1)e^{-a\omega} - 3ae^{-2\omega}], & a \neq 2 \\ \frac{\pi}{16} e^{-2\omega} (5-6\omega), & a = 2 \end{cases}$
- (iii) $F_c(\omega) = \frac{\pi}{8} e^{-\omega} (2 \cos 2\omega - \sin 2\omega)$
- (iv) $F_c(\omega) = \begin{cases} \frac{\pi}{32} \frac{ae^{-2\omega}(2\omega+1)(a^2-4) - 8ae^{-2\omega} + 16e^{-a\omega}}{(a^2-4)^2}, & a \neq 2 \\ \frac{\pi}{512} e^{-2\omega} (4\omega^2 + 6\omega + 3), & a = 2 \end{cases}$
3. (i) $F_s(\omega) = \frac{\pi}{8a^4} (1 - e^{-a\omega} \cos a\omega)$
- (ii) $F_s(\omega) = \frac{\pi}{4} \left[2 - e^{-\omega \sin \pi/8} \cos \left(\omega \cos \frac{\pi}{8} \right) - e^{-\omega \sin 3\pi/8} \cos \left(\omega \cos \frac{3\pi}{8} \right) \right]$
- (iii) $F_s(\omega) = \frac{\pi}{3} \left[e^{-\omega} - e^{-\omega/2} \left(\cos \frac{\omega\sqrt{3}}{2} - \sqrt{3} \sin \frac{\omega\sqrt{3}}{2} \right) \right]$
- (iv) $F_s(\omega) = \frac{\pi}{16} [1 - (\omega+1)e^{-2\omega}]$

4. Să demonstrăm (ii). Avem:

$$\begin{aligned}
 \int_0^\infty F_c(\omega) G_c(\omega) \cos \omega x d\omega &= \int_0^\infty F_c(\omega) \cos \omega x \int_0^\infty g(t) \cos \omega t dt \\
 &= \int_0^\infty g(t) dt \int_0^\infty F_c(\omega) \cos \omega x \cos \omega t d\omega \\
 &= \frac{1}{2} g(t) dt \int_0^\infty F_c(\omega) [\cos \omega |x-t| + \cos \omega (x+t)] d\omega \\
 &= \frac{1}{2} \cdot \frac{\pi}{2} \int_0^\infty g(t) [\mathcal{F}_c^{-1}(F_c(\omega); |x-t|) + \mathcal{F}_c^{-1}(F_c(\omega); x+t)] dt \\
 &= \frac{\pi}{4} \int_0^\infty g(t) [f(|x-t|) + f(x+t)] dt.
 \end{aligned}$$

5. (i) $f(t) = \frac{Aa}{2\pi} sa^2 \left(\frac{at}{2} \right)$

$$(ii) f(t) = \begin{cases} \frac{1}{2\pi t^2}(1 - e^{-jt} - jt^{-jt}), & t \neq 0 \\ \frac{3}{4\pi}, & t = 0 \end{cases}$$

$$(iii) f(t) = \frac{1+j}{4}\sqrt{\frac{2}{\pi t}}, t > 0 \quad (iv) f(t) = \frac{n!}{2\pi(1-jt)^{n+1}}$$

$$(v) f(t) = 1 - \frac{t+4}{8}e^{-t/2} \quad (vi) f(t) = \frac{1}{8}e^{-t}(t^2 - t - 1)$$

$$(vii) f(t) = \frac{1}{16}e^{2t}(\cos 2t - \sin 2t)$$

$$(viii) f(t) = \sqrt{2/(\pi t)} \quad (ix) f(t) = \frac{2t}{\pi(t^2 + 4)}$$

$$6. (i) E(f) = \frac{\pi}{16}; \Delta t = \frac{8}{\sqrt{\pi}}; \Delta\omega = 2\sqrt{6(3\pi^2 - 3\pi + 1)}; t^* = 0; \omega^* = \frac{3}{2}\pi; \\ \left[-\frac{8}{\sqrt{\pi}}, \frac{8}{\sqrt{\pi}}\right]; \left[\frac{3\pi}{2} - \Delta\omega, \frac{3\pi}{2} + \Delta\omega\right].$$

$$(ii) E(f) = \frac{\pi}{4}; t^* = 0; \Delta t = 2\sqrt{\frac{2}{\pi}}; \left[-2\sqrt{\frac{2}{\pi}}, 2\sqrt{\frac{2}{\pi}}\right].$$

$$(iii) F(\omega) = 4sa(\omega); G(\omega) = \pi \exp(-|\omega|) \exp(j\omega);$$

$$S(f, g, \omega) = F(\omega)\overline{G(\omega)} = 4\pi \exp(-|\omega|)sa(\omega) \exp(-j\omega).$$

$$7. (i) F(\omega_1, \omega_2) = \frac{\pi}{\sqrt{ab}} \exp\left(-\frac{\omega_1^2}{4a} - \frac{\omega_2^2}{4b}\right)$$

$$(ii) F(\omega_1, \omega_2) = 2 \frac{(2 + j\omega_1)^2 + (3 + j\omega_2)^3}{(2 + j\omega_1)^3(3 + j\omega_2)^4}.$$

$$8. (i) \mathcal{F}\left(\frac{1}{(a+jt)^{n+1}}; \omega\right) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{-j\omega t}}{(a+jt)^{n+1}} dt = F_n(\omega)$$

Integrandul are polul $t_k = ja$, multiplu de ordin $(n+1)$, cu $\text{Im } t_k > 0$.

Dacă $\omega < 0$, atunci

$$F(\omega) = \frac{2\pi j}{n!} \lim_{t \rightarrow aj} \left[(t - aj)^{n+1} \frac{e^{-j\omega t}}{(a + tj)^{n+1}} \right]^{(n)} \\ = \frac{2\pi j}{n!} j^{-(n+1)} (-j\omega)^n e^{a\omega} = \frac{2\pi}{n!} (-1)^n \omega^n e^{a\omega}.$$

Dacă $\omega > 0$, atunci

$$F_n(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{j\omega x}}{(a - jx)^{n+1}} dx = 0,$$

deoarece integrandul are polul $x_k = -aj$ având $\text{Im}(x_k) = -\text{Re } a < 0$. Astfel,

$$F_n(\pi) = \frac{2\pi}{n!} (-1)^n \omega^n e^{a\omega} u(-\omega),$$

unde $\omega \neq 0$ dacă $n = 0$.

În conformitate cu Teorema 2.10, obținem:

$$\mathcal{F}\{t^n(a + jt)^{-n-1}; \omega\} = j^n F^{(n)}(\omega) = 2\pi(-j)^n e^{a\omega} u(-\omega) \sum_{k=0}^n \frac{1}{k!} C_n^k(a\omega)^k,$$

unde $\omega \in \mathbb{R}^*$.

Mai departe din Teorema simetriei (Proprietatea de dualitate 2.5), pentru $a = 2$, $n = 10$ și $f(t) = (2 + jt)^{-11}$, deducem:

$$\mathcal{F}\{F_{10}(t); \omega\} = 2\pi f(-\omega),$$

adică

$$\mathcal{F}\{t^{10}e^{2t}u(-t); \omega\} = \frac{10!}{(2 - j\omega)^{11}}.$$

$$(ii) \mathcal{F}_c^{-1}\left(\frac{\omega^2}{\omega^8 + 1}; t\right) = \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{\omega^2}{\omega^8 + 1} \cos \omega t d\omega = F_c(t).$$

Mai departe deducem:

$$\begin{aligned} \frac{2}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{\cos \omega t}{\omega^8 + 1} d\omega &= \frac{1}{2} \left[\exp\left(-t \sin \frac{\pi}{8}\right) \sin\left(\frac{\pi}{8} + t \cos \frac{\pi}{8}\right) \right. \\ &\quad \left. + \exp\left(-t \sin \frac{3\pi}{8}\right) \sin\left(\frac{3\pi}{8} + t \cos \frac{3\pi}{8}\right) \right] \end{aligned}$$

Derivând această egalitate de două ori, obținem $F_c(t)$.

$$(iii) F(\omega) = \mathcal{F}\{e^{-2t} \cos 3t \cdot u(t); \omega\}$$

$$\begin{aligned} &= \frac{1}{2} \int_0^{\infty} [\exp t(-2 + 3j - \omega) + \exp t(-2 - 3j - \omega)] dt \\ &= \frac{1}{2} \left(\frac{1}{j\omega + 2 - 3j} + \frac{1}{j\omega + 2 + 3j} \right). \end{aligned}$$

Derivând de n ori obținem:

$$\frac{1}{2}n! \left[\frac{1}{(j\omega + 2 - 3j)^{n+1}} + \frac{1}{(j\omega + 2 + 3j)^{n+1}} \right], \quad \omega \in \mathbb{R}.$$

(iv) $f(t) = j \operatorname{sgn}(-t) \operatorname{th}(\pi t).$

(v) $\frac{2\pi}{a} \left(\exp \frac{\pi\omega}{2a} \right) \left[1 + \exp \left(\frac{\pi\omega}{a} \right) \right]^{-1}.$

(vi) $f(t) = t^{\alpha-1} \left[\Gamma(\alpha) \sin \frac{\alpha\pi}{2} \right]^{-1}.$

Capitolul 3

Transformarea Fourier discretă

1 Preliminarii

Fie $F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$, $\omega \in \mathbb{R}$, spectrul Fourier al unui semnal $f(t)$ de clasă $L^1(\mathbb{R})$. Există mai multe dificultăți privind utilizarea practică a acestei formule integrale. În primul rând, calculul integralei însăși este deseori extrem de dificil; în plus, chiar dacă spectrul $F(\omega)$ se poate determina prin metode directe, expresia sa este, în multe situații, complicată. De asemenea, atât semnalul original $f(t)$ cât și spectrul său în frecvență $F(\omega)$ sunt semnale continue; în practică, însă, ne interesează valoarea spectrului pe anumite puncte date. Toate aceste considerente conduc la ideea unei discretizări atât pe axa timpului, cât și pe axa frecvențelor. Notând cu Δt , respectiv $\Delta\omega$, pașii de eșantionare, punem în evidență eșantioanele $t_n = n\Delta t$, $t \in \mathbb{Z}$ pe axa timpului, respectiv $\omega_m = m\Delta\omega$, $m \in \mathbb{Z}$, pe axa frecvențelor. Spectrul eșantionat este:

$$F(m\Delta\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \int_{n\Delta t}^{(n+1)\Delta t} f(t)e^{-jm(\Delta\omega)t}dt, \quad m \in \mathbb{Z}.$$

Utilizând formula aproximativă de calcul integral

$$\int_a^b g(t)dt \approx (b-a)g(a),$$

obținem:

$$F(m\Delta\omega) \approx \Delta t \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n\Delta t) e^{-jmn(\Delta t)(\Delta\omega)}.$$

Dificultatea acestei formule constă în faptul că seria care aproximează spectrul are o infinitate de termeni; de aceea, suntem obligați să limităm transformata la un interval de timp finit, luând în considerare o "fereastră" a semnalului pe un interval de timp "semnificativ". Pentru a fixa ideile, să considerăm intervalul de timp $[0, N\Delta t]$, unde numărul $N \in \mathbb{N}^*$ este dat și fie $T = N \cdot \Delta t$ lungimea sa. În ceea ce privește "lungimea" intervalului corespunzător din domeniul frecvență, se urmărește ca pașii de eșantionare Δt și $\Delta\nu$ (unde $\omega = 2\pi\nu$) să verifice relația $N \cdot \Delta t \cdot \Delta\nu = 1 \Leftrightarrow N \cdot \Delta t \cdot \Delta\omega = 2\pi$. Astfel, formula de aproximare a spectrului $F(\omega)$ devine:

$$F(m\Delta\omega) \approx \frac{T}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f\left(n\frac{T}{N}\right) e^{-2\pi jmn/N}, \quad 0 \leq m \leq N-1.$$

În acest mod, se realizează o asociere între "semnalele finite de lungime N ", $(x_n)_{0 \leq n \leq N-1}$, unde $x_n = f\left(n\frac{T}{N}\right) = f(t_n)$ și $(y_m)_{0 \leq m \leq N-1}$, cu $y_m = \frac{T}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x_n \exp(-2\pi jmn/N)$. Din motive practice, semnalele de lungime N , (x_n) și (y_m) se extind prin periodicitate la \mathbb{Z} . Notăm cu K^N mulțimea semnalelor finite $x: \mathbb{Z} \rightarrow K$ de lungime (perioadă) N .

2 Definiția transformatei Fourier discrete

2.1. Definiție

Fie N un număr natural nenul, $w = w_N = \exp\left(\frac{2\pi j}{N}\right)$ și $x: \mathbb{Z} \rightarrow K$ o funcție periodică având perioada N (numită **semnal finit cu N eșantioane** sau **semnal finit de lungime N**). Se numește **transformata Fourier discretă** (pe scurt **TFD**) a semnalului $x(n)$ funcția $X: \mathbb{Z} \rightarrow K$, unde

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{-mn}, \quad \forall m \in \mathbb{Z}.$$

Numărul $X(m)$ se numește **eșantionul spectrului semnalului x pe frecvența m** .

Notăție. Se scrie $X = \mathcal{F}_d x$ sau $X = TFDx$, așa încât $X(m) = (\mathcal{F}_d x)(m) = \mathcal{F}_d\{x(n); m\}$ sau $X(m) = (TFDx)(m) = TFD\{x(n); m\}$, uneori $X_m = TFDx_n$; în anumite situații, pentru a pune în evidență numărul N se scrie $\mathcal{F}_d^{(N)}$ în loc de \mathcal{F}_d .

Observație. Deoarece $w^{kN} = 1, \forall k \in \mathbb{Z}$, este clar că $X(m + kN) = X(m), \forall m \in \mathbb{Z}$, deci X este o funcție periodică de perioadă N ; de aceea, în Definiția 2.1 este suficient să scriem $0 \leq m \leq N - 1$ în loc de $m \in \mathbb{Z}$. Sunt utile, de asemenea, relațiile $w^N = 1, w^{N/4} = j, w^{N/2} = -1, w^{3N/4} = -j, w^{kN+r} = w^r, \forall k, r \in \mathbb{Z}$.

2.2. Definiție

Operatorul $\mathcal{F}_d = \mathcal{F}_d^{(N)} : K^N \rightarrow K^N, x \in K^N \mapsto X = \mathcal{F}_d x = \mathcal{F}_d(x, \cdot) \in K^N$ se numește **operator de transformare Fourier discretă**.

Procedeul prin care fiecărui semnal $x \in K^N$ i se asociază transformata sa Fourier discretă $X = \mathcal{F}_d x$ se numește **transformare Fourier discretă**.

2.3. Teoremă (Formula discretă a lui Fourier)

Dacă $x : \mathbb{Z} \rightarrow K$ este un semnal finit de lungime (perioadă) $N \in \mathbb{N}^*$ și $w = \exp\left(\frac{2\pi j}{N}\right)$, atunci are loc egalitatea

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} w^{mn} \sum_{k=0}^{N-1} x(k) w^{-mk}, \quad 0 \leq n \leq N - 1,$$

numită **formula discretă a lui Fourier**.

Demonstrație

Să prelucrăm membrul al doilea al formulei, schimbând ordinea de sumare:

$$(2.1) \quad \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} w^{mn} \sum_{k=0}^{N-1} x(k) w^{-mk} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \sum_{m=0}^{N-1} (w^{n-k})^m$$

Deoarece

$$\sum_{m=0}^{N-1} (w^{n-k})^m = \begin{cases} \frac{1 - (w^{n-k})^N}{1 - w^{n-k}}, & \text{dacă } w^{n-k} \neq 1 \\ N, & \text{dacă } w^{n-k} = 1 \end{cases}$$

$$= \begin{cases} 0, & \text{dacă } k \neq n \\ N, & \text{dacă } k = n \end{cases} = N\delta_k(n), \quad 0 \leq k \leq N-1, \quad 0 \leq n \leq N-1,$$

din relația (2.1) primim:

$$\frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} w^{mn} \sum_{k=0}^{N-1} x(k)w^{-mk} = \frac{1}{N} \cdot N \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x(k)\delta_k(n) = x(n),$$

ceea ce încheie demonstrația.

2.4. Observație

Ținând seama de Definiția 2.1, Formula discretă a lui Fourier se poate scrie:

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)w^{mn}, \quad 0 \leq n \leq N-1.$$

Punând $(\mathcal{G}_d X)(n) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)w^{mn}$, rezultă $x(n) = (\mathcal{G}_d(\mathcal{F}_d x))(n)$, $0 \leq n \leq N-1$, deci $x = (\mathcal{G}_d \mathcal{F}_d)(x)$, $\forall x \in K^N$; analog se demonstrează egalitatea $x = (\mathcal{F}_d \mathcal{G}_d)(x)$, $\forall x \in K^N$. Ultimele două egalități arată că operatorul de transformare Fourier discretă $\mathcal{F}_d : K^N \rightarrow K^N$ (Definiția 2.2) este inversabil și $\mathcal{F}_d^{-1} = \mathcal{G}_d$; astfel este naturală introducerea următoarei noțiuni.

2.5. Definiția transformatei Fourier discrete inverse

Fie $y : \mathbb{Z} \rightarrow K$ un semnal discret dat, de clasă K^N . Funcția $Y : \mathbb{Z} \rightarrow K$, unde $Y(n) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} y(m)w^{mn}$, $\forall n \in \mathbb{Z}$, se numește **transformata Fourier discretă inversă** (TFDI) a semnalului $y(m)$.

Notăție. Scriem $Y = \mathcal{F}_d^{-1}y$ sau $Y = TFDI(y)$, deci

$$Y(n) = (\mathcal{F}_d^{-1}y)(n) = \mathcal{F}_d^{-1}\{y(m); n\}.$$

Are loc egalitatea

$$x(n) = (\mathcal{F}_d^{-1}(\mathcal{F}_d x))(n) = \mathcal{F}_d^{-1}\{\mathcal{F}_d\{x(n); m\}; n\}, \quad 0 \leq n \leq N-1.$$

3 Forma matriceală a TFD

Fie $x \in K^N$,

$$(3.1) \quad X(m) = (\mathcal{F}_d x)(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq N-1$$

și

$$(3.2) \quad x(n) = (\mathcal{F}_d^{-1})(m) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)w^{mn}, \quad 0 \leq n \leq N-1.$$

Notând $W = W_N = (w^{-(i-1)(l-1)})_{1 \leq i, l \leq N}$, adică

$$W = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & w^{-1} & w^{-2} & \dots & w^{-(N-1)} \\ 1 & w^{-2} & w^{-4} & \dots & w^{-2(N-1)} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & w^{-k} & w^{-2k} & \dots & w^{-k(N-1)} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & w^{-(N-1)} & w^{-2(N-1)} & \dots & w^{-(N-1)^2} \end{pmatrix},$$

$$x = (x(0), x(1), x(2), \dots, x(N-1))^T,$$

$$X = (X(0), X(1), X(2), \dots, X(N-1))^T,$$

sistemul de N egalități (3.1) care descrie $TFD(x)$, i.e.

$$\begin{cases} X(0) = x(0) + x(1) + x(2) + \dots + x(N-1) \\ X(1) = x(0) + x(1)w^{-1} + x(2)w^{-2} + \dots + x(N-1)w^{-(N-1)} \\ X(2) = x(0) + x(1)w^{-2} + x(2)w^{-4} + \dots + x(N-1)w^{-2(N-1)} \\ \dots \\ X(N-1) = x(0) + x(1)w^{-(N-1)} + x(2)w^{-2(N-1)} + \dots \\ \quad + x(N-1)w^{-(N-1)^2} \end{cases}$$

devine

$$(3.3) \quad X = Wx,$$

iar cele N egalități (3.2) care descriu $TFDI(X)$ se scriu sub forma

$$(3.4) \quad x = \frac{1}{N} \overline{W} X,$$

unde \overline{W} este matricea conjugată a matricei W :

$$\overline{W} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & w & w^2 & \dots & w^{N-1} \\ 1 & w^2 & w^4 & \dots & w^{2(N-1)} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & w^k & w^{2k} & \dots & w^{k(N-1)} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & w^{(N-1)} & w^{2(N-1)} & \dots & w^{(N-1)^2} \end{pmatrix} = (w^{(i-1)(l-1)})_{1 \leq i, l \leq N}$$

Într-adevăr, deoarece $|w^{-s}| = |w|^{-s} = 1$ rezultă $w^{-s} \cdot \overline{w^{-s}} = 1$, deci $\overline{w^{-s}} = w^s$, $0 \leq s \leq (N-1)^2$.

Din (3.3) și (3.4) deducem $x = \frac{1}{N}(\overline{W}W)x$ și $X = \frac{1}{N}(W\overline{W})X$, ceea ce reprezintă, de fapt, formula Fourier discretă (Teorema 2.3) și arată că $W\overline{W} = \overline{W}W = NI_N$ (unde I_N este matricea unitate de ordin N), adică $W^{-1} = \frac{1}{N}\overline{W}$ (egalitate care se poate verifica și direct).

3.1. Definiție

Egalitățile (3.3) și (3.4) reprezintă forma matriceală a TFD.

3.2. Exemple

Să scriem efectiv W_2, W_3, W_4 .

(i) Pentru $n = 2$, avem $w_2 = e^{\pi j} = -1$, deci

$$W_2 = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{pmatrix} = \overline{W}_2,$$

deci

$$\begin{pmatrix} X(0) \\ X(1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x(0) \\ x(1) \end{pmatrix} \Leftrightarrow \begin{cases} X(0) = x(0) + x(1) \\ X(1) = x(0) - x(1) \end{cases}$$

și

$$\begin{pmatrix} x(0) \\ x(1) \end{pmatrix} = \frac{1}{2} \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} X(0) \\ X(1) \end{pmatrix} \Leftrightarrow \begin{cases} x(0) = \frac{1}{2}[X(0) + X(1)] \\ x(1) = \frac{1}{2}[X(0) - X(1)] \end{cases}$$

(ii) Pentru $n = 3$, avem $w = w_3 = \exp\left(\frac{2\pi j}{3}\right) = -\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2}$, deci (cu $w^{-1} = \bar{w} = w^2$ și $w^{-2} = w$, deoarece $w^3 = 1$):

$$W_3 = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & w^{-1} & w^{-2} \\ 1 & w^{-2} & w^{-4} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & \bar{w} & w \\ 1 & w & \bar{w} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & w^2 & w \\ 1 & w & w^2 \end{pmatrix}$$

$$\bar{W}_3 = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & w & w^2 \\ 1 & w^2 & w^4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & w & \bar{w} \\ 1 & \bar{w} & w \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & w & w^2 \\ 1 & w^2 & w \end{pmatrix}$$

$$\begin{cases} X(0) = x(0) + x(1) + x(2) \\ X(1) = x(0) + w^2x(1) + wx(2) \\ X(2) = x(0) + wx(1) + w^2x(2) \end{cases}$$

$$\begin{cases} x(0) = \frac{1}{3}[X(0) + X(1) + X(2)] \\ x(1) = \frac{1}{3}[X(0) + wX(1) + w^2X(2)] \\ x(2) = \frac{1}{3}[X(0) + w^2X(1) + wX(2)] \end{cases}$$

(iii) Pentru $n = 4$, avem $w = w_4 = e^{\pi j/2} = j$, deci $w^{-1} = -j$ și

$$W_4 = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -j & -1 & j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & j & -1 & -j \end{pmatrix}, \quad \bar{W}_4 = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & j & -1 & -j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & -j & -1 & j \end{pmatrix}$$

$$\begin{cases} X(0) = x(0) + x(1) + x(2) + x(3) \\ X(1) = x(0) - jx(1) - x(2) + jx(3) \\ X(2) = x(0) - x(1) + x(2) - x(3) \\ X(3) = x(0) + jx(1) - x(2) - jx(3) \end{cases}$$

$$\begin{cases} x(0) = \frac{1}{4}[X(0) + X(1) + X(2) + X(3)] \\ x(1) = \frac{1}{4}[X(0) + jX(1) - X(2) - jX(3)] \\ x(2) = \frac{1}{4}[X(0) - X(1) + X(2) - X(3)] \\ x(3) = \frac{1}{4}[X(0) - jX(1) - X(2) + jX(3)] \end{cases}$$

4 Proprietăți ale transformării Fourier discrete

4.1. Liniaritatea

$$\mathcal{F}_d(\alpha x + \beta y) = \alpha \mathcal{F}_d x + \beta \mathcal{F}_d y, \quad \forall x, y \in K^N, \quad \forall \alpha, \beta \in K$$

4.2. Periodicitatea

Pentru orice $x \in K^N$, funcția $X = \mathcal{F}_d$ este periodică, de perioadă N (deci $X = \mathcal{F}_d x \in K^N$):

$$X(m + kN) = X(m), \quad \forall m \in \mathbb{Z}, \quad \forall k \in \mathbb{Z}$$

4.3. Deplasări ciclice (în timp și frecvență)

$$\mathbf{4.3.1.} \quad \mathcal{F}_d\{x(n - k); m\} = w^{-km} \mathcal{F}_d\{x(n); m\}, \quad \forall x \in K^N, \quad \forall k \in \mathbb{Z}$$

Așadar, o deplasare în timp cu k unități a semnalului original induce o deplasare adițională a fazei spectrului cu $\frac{2\pi}{N}k$, lăsând nemodificat modulul spectrului.

$$\mathbf{4.3.2.} \quad \mathcal{F}_d^{-1}\{X(m - k); n\} = w^{kn} \mathcal{F}_d^{-1}\{X(m); n\}, \quad \forall X \in K^N, \quad \forall k \in \mathbb{Z}.$$

4.4. Inversiunea în timp (sau transferul de simetrie)

$$\mathbf{4.4.1.} \quad \mathcal{F}_d\{x(-n); m\} = \mathcal{F}_d\{x(n); -m\}, \quad \forall x \in K^N \text{ sau}$$

$$\mathcal{F}_d\{x(N - n); m\} = \mathcal{F}_d\{x(n); N - m\}, \quad \forall x \in K^N$$

Introducând simetrizata semnalului $y \in K^N$, anume $y_s(n) = y(-n) = y(N - n)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$, primim:

$$\mathcal{F}_d x_s = (\mathcal{F}_d x)_s.$$

$$4.4.2. \mathcal{F}_d^{-1}\{X(-m); n\} = \mathcal{F}_d^{-1}\{X(m); -n\} \text{ sau } \mathcal{F}_d^{-1}X_s = (\mathcal{F}_d^{-1}X)_s.$$

4.5. TFD pentru secvența complex conjugată

4.5.1. $\mathcal{F}_d\{\bar{x}(n); m\} = \overline{\mathcal{F}_d\{x(n); -m\}}$, unde $\overline{\mathcal{F}_d} : K^N \rightarrow K^N$, $\overline{\mathcal{F}_d}x = \overline{\mathcal{F}_d x}$, $\forall x \in K^N$; pe scurt, $TFD(\bar{x}_n) = \overline{X}_{-m}$.

Altfel scris, $\mathcal{F}_d \bar{x} = (\overline{\mathcal{F}_d x})_s$, $\forall x \in K^N$.

4.5.2. $\mathcal{F}_d\{\bar{x}(-n); m\} = \overline{\mathcal{F}_d\{x(n); m\}}$, $\forall x \in K^N$ sau $TFD(\bar{x}_{-n}) = \overline{X}_m$, $\mathcal{F}_d \bar{x}_s = \overline{\mathcal{F}_d x}$.

4.6. Proprietăți de paritate

4.6.1. Dacă $x \in K^N$ este un semnal par (i.e. $x(-n) = x(n)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$ sau $x(n) = x(N - n)$, $0 \leq n \leq N - 1$), atunci $X = \mathcal{F}_d x$ este, de asemenea, un semnal par.

4.6.2. Dacă $x \in K^N$ este un semnal impar (i.e. $x(n) = -x(N - n)$ sau $x(-n) = -x(n)$), atunci $X = \mathcal{F}_d x$ este un semnal impar.

4.7. TFD pentru semnale reale

Fie $x \in \mathbb{R}^N$ (adică x este un semnal real, finit de lungime N). Sunt adevărate următoarele afirmații:

4.7.1. $(\mathcal{F}_d x)(-m) = (\overline{\mathcal{F}_d x})(m)$ sau $X(-m) = \overline{X}(m)$, $\forall m \in \mathbb{Z}$.

4.7.2. Dacă x este par, atunci $X = \mathcal{F}_d x$ este real (i.e. $\mathcal{F}_d x \in \mathbb{R}^N$ sau $\text{Im } X = 0$ sau $\overline{X} = X$) și par.

4.7.3. Dacă x este impar, atunci $X = \mathcal{F}_d x$ este un semnal imaginar (i.e. $\text{Re } \mathcal{F}_d x = 0$ sau $\overline{X} = -X$) și impar.

Demonstrațiile acestor proprietăți reprezintă simple exerciții. Să demonstrăm, de exemplu, proprietățile 4.3.1 și 4.7.2.

$$\begin{aligned}
4.3.1. \quad \mathcal{F}_d\{x(n-k); m\} &= \sum_{n=0}^{N-1} x(n-k)w^{-mn} \stackrel{n-k=i}{=} \sum_{i=-k}^{N-k-1} x(i)w^{-m(k+i)} \\
&= w^{-mk} \sum_{i=-k}^{N-k-1} x(i)w^{-mi} = w^{-mk} \sum_{i=0}^{N-1} x(i)w^{-mi} = w^{-mk} \mathcal{F}_d\{x(n); m\}.
\end{aligned}$$

Am utilizat următoarea proprietate a funcțiilor periodice discrete:

$$(4.1) \quad \text{Dacă } y \in K^N, \text{ atunci } \sum_{n=0}^{N-1} y(n) = \sum_{n=p}^{N+p-1} y(n), \forall p \in \mathbb{Z}, \text{ adică suma a } N$$

eșantioane consecutive (termeni consecutivi) ale (ai) șirului y_n este aceeași.

În cazul nostru, $y(n) = x(n)w^{-mn}$, $p = -k$.

$$\begin{aligned}
4.7.2. \quad \overline{X}(m) &= \overline{\sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{-mn}} = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{mn} \stackrel{n=-k}{=} \sum_{k=1-N}^0 x(-k)w^{-km} \\
&= \sum_{k=1-N}^0 x(k)w^{-km} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k)w^{-km} = X(m), \text{ via (4.1).}
\end{aligned}$$

5 Transformata Fourier discretă a produsului de convoluție

5.1. Definiție

Fie x, y semnale finite de lungime N , date (i.e. $x, y \in K^N$). Semnalul $x * y : \mathbb{Z} \rightarrow K$,

$$(x * y)(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k)y(n-k), \forall n \in \mathbb{Z}$$

se numește **produsul de convoluție** (sau **convoluția circulară**) a semnalelor x și y .

Observație. Se constată imediat că $(x * y)(n + N) = (x * y)(n)$, $\forall m \in \mathbb{N}$, deci $x * y \in K^N$; de asemenea, $x * y = y * x$.

5.2. Teoremă

Dacă $x, y \in K^N$ atunci au loc egalitățile

$$\mathbf{5.2.1.} \quad \mathcal{F}_d(x * y) = \mathcal{F}_d x \cdot \mathcal{F}_d y \text{ sau } TFD(x * y) = TFDx \cdot TFDy.$$

$$\mathbf{5.2.2.} \quad N \cdot \mathcal{F}_d(x \cdot y) = (\mathcal{F}_d x) * (\mathcal{F}_d y) \text{ sau } N \cdot TFD(xy) = (TFDx) * (TFDy).$$

$$\mathbf{5.2.3.} \quad \sum_{m=0}^{N-1} |(\mathcal{F}_d x)(m)|^2 = N \sum_{m=0}^{N-1} |x(n)|^2, \text{ numită formula discretă a lui Parseval.}$$

Demonstrație

Notăm $X = \mathcal{F}_d x$ și $Y = \mathcal{F}_d y$.

$$\begin{aligned} \mathbf{5.2.1.} \quad \mathcal{F}_d(x * y; m) &= \sum_{n=0}^{N-1} (x * y)(n) w^{-mn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(\sum_{k=0}^{N-1} x(k) y(n-k) \right) w^{-mn} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \sum_{n=0}^{N-1} y(n-k) w^{-mn} \stackrel{n-k=i}{=} \\ &= \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \sum_{i=-k}^{N-k-1} y(i) w^{-m(k+i)} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) y^{-mk} \sum_{i=-k}^{N-k-1} y(i) w^{-mi} \\ &= \sum_{k=0}^{N-1} x(k) y^{-mk} \sum_{i=0}^{N-1} y(i) w^{-mi} = \mathcal{F}_d(x; m) \mathcal{F}_d(y; m) = X(m) Y(m), \end{aligned}$$

utilizând pe parcurs (4.1).

$$\begin{aligned} \mathbf{5.2.2.} \quad \mathcal{F}_d^{-1}(X * Y; n) &= \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} (X * Y)(m) w^{mn} \\ &= \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} w^{mn} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) Y(m-k) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) \sum_{m=0}^{N-1} Y(m-k) w^{mn} \\ &\stackrel{m-k=i}{=} \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) \sum_{i=-k}^{N-k-1} Y(i) w^{n(k+i)} \\ &= N \left(\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) w^{nk} \right) \left(\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y(i) w^{ni} \right) \end{aligned}$$

$$= N(\mathcal{F}_d^{-1}X)(n)(\mathcal{F}_d^{-1}Y)(n) = N \cdot x(n) \cdot y(n), \quad \forall n \in \mathbb{Z}.$$

Așadar,

$$\mathcal{F}_d^{-1}(X * Y) = N \cdot x \cdot y \Leftrightarrow N\mathcal{F}_d(xy) = X * Y = (\mathcal{F}_d x) * (\mathcal{F}_d y).$$

5.2.3. Din 5.2.1, scris sub forma $\mathcal{F}_d(x * y; m) = X(m)Y(m)$ rezultă

$$(x * y)(n) = \mathcal{F}_d^{-1}(XY; n) \Leftrightarrow$$

$$\sum_{k=0}^{N-1} x(k)y(n-k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)Y(m)w^{mn}, \quad \forall n \in \mathbb{Z}.$$

Punând $n = 0$ în ultima egalitate obținem:

$$(5.1) \quad \sum_{k=0}^{N-1} x(k)y(-k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)Y(m).$$

Luăm $y(k) = \bar{x}(-k)$ și în conformitate cu Proprietatea 4.5.2, primim:

$$Y(m) = \mathcal{F}_d\{\bar{x}(-k); m\} = \overline{\mathcal{F}_d\{x(k); m\}} = \overline{X}(m),$$

iar relația (5.1) devine:

$$\sum_{k=0}^{N-1} x(k)\bar{x}(k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)\overline{X}(m) \Leftrightarrow \sum_{m=0}^{N-1} |X(m)|^2 = N \sum_{n=0}^{N-1} |x(n)|^2.$$

5.3. Corelația circulară

Dacă $x, y \in K^N$, atunci semnalul $x \circ y \in K^N$, unde

$$(x \circ y)(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k+n)\bar{y}(k), \quad \forall n \in \mathbb{Z},$$

se numește **corelația circulară** a semnalelor x și y . Observăm că, în general, $x \circ y \neq y \circ x$. Pe de altă parte, are loc egalitatea

$$\mathcal{F}_d(x \circ y) = \mathcal{F}_d x \cdot \overline{\mathcal{F}_d y} = X \cdot \overline{Y}.$$

Într-adevăr, observăm că notând $z(n) = \bar{y}(-n)$ putem scrie $x \circ y = x * z$, deci

$$\mathcal{F}_d(x \circ y) = \mathcal{F}_d(x * z) = X \cdot Z = X\overline{Y},$$

deoarece

$$Z(m) = (\mathcal{F}_d z)(m) = \mathcal{F}_d(\bar{y}(-n); m) = \overline{\mathcal{F}_d\{y(n); m\}} = \overline{Y}(m),$$

în conformitate cu Proprietatea 4.5.2.

6 Transformata Fourier rapidă (Fast Fourier Transform)

6.1. Motivație

Să reluăm formula de calcul pentru un semnal finit de lungime N :

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq N-1.$$

Calculul direct al eșantionului spectral $X(m)$ pe frecvența m necesită N înmulțiri (multiplicări) complexe și $N-1$ adunări complexe (incluând la "înmulțiri" și produsele cu $w^0, w^{-N/2}$ pentru N par ș.a.m.d.). În total avem de efectuat N^2 înmulțiri (produse) complexe și $N(N-1)$ adunări complexe (presupunem că valorile w^{-mn} , $0 \leq m, n \leq N-1$, sunt stocate). Deoarece o înmulțire complexă revine la patru înmulțiri reale, iar o adunare reală înseamnă două adunări complexe și ținând seama că la fiecare produs complex $(a + bj)(c + dj) = ac - bd + j(ad + bc)$ avem și două sumări reale, rezultă că numărul total de înmulțiri reale este $4N^2$, iar numărul total de sumări reale este $4N^2 - 2N$; în final, avem $8N^2 - 2N$ operații reale.

De exemplu, pentru $N = 2^{10} = 1024$ ar fi necesare 4.194.304 multiplicări reale și 8.386.560 operații reale (adunări și înmulțiri).

Așadar, calculul direct al TFD prin intermediul computerului ridică serioase probleme legate de timpul de execuție și de memoria computerului. Astfel, practica a impus în mod evident elaborarea unor algoritmi performanți de calcul al TFD; primul algoritm de acest tip, numit "*Fast Fourier Transform*" (FFT), a apărut în anul 1965, aparține cercetătorilor americani *J. W. Cooley* și *J. W. Tuckey* și se bazează în esență pe structura specială a matriciei W , mai precis pe facilitățile de calcul oferite de grupul multiplicativ $U_N = \{1, w_N, w_N^2, \dots, w_N^{N-1}\}$ și pe o reorganizare abilă a calculelor din expresia lui $X(m)$. În ultimele decenii, s-au obținut algoritmi de tip FFT mai performanți, pentru N convenabil ales, utilizând rezultate rafinate din teoria numerelor.

Prezentăm în continuare doi algoritmi de tip FFT.

6.2. Algoritmul diviziunii în timp (DIT-FFT)

Să presupunem că $N = 2^s$, $s \in \mathbb{N}^*$; dacă $x \in K^{N/2^k}$, notăm $TFDx$ cu $\mathcal{F}_d^{(N/2^k)}(x)$, $0 \leq k \leq s$.

6.2.1. Etapa 1

Divizăm suma care exprimă

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n)w^{-mn} = \mathcal{F}_d^{(N)}(x; m)$$

în părțile corespunzătoare ”timpilor” pari și impari:

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x(2n)w_N^{-2mn} + \sum_{n=0}^{N/2-1} x(2n+1)w_N^{-(2n+1)m}, \quad w_N = \exp \frac{2\pi j}{N}.$$

Notăm $x_1(n) = x(2n)$ și $x_2(n) = x(2n+1)$, $0 \leq n \leq N/2 - 1$ și utilizăm relațiile

$$w_N^{2k} = \exp \left(\frac{2\pi j}{N} 2k \right) = \exp \left(\frac{2\pi j k}{N/2} \right) = w_{N/2}^k, \quad k \in \mathbb{Z}$$

și

$$w_N^{-(2n+1)m} = w_N^{-m} w_{N/2}^{-mn}.$$

Obținem

$$(6.1) \quad X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x_1(n)w_{N/2}^{-mn} + w_N^{-m} \sum_{n=0}^{N/2-1} x_2(n)w_{N/2}^{-mn}$$

Notăm

$$(6.2) \quad X_1(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x_1(n)w_{N/2}^{-mn}$$

și

$$X_2(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x_2(n)w_{N/2}^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq N-1.$$

Observăm că

$$(6.3) \quad \begin{aligned} X_i \left(m + \frac{N}{2} \right) &= \sum_{n=0}^{N/2-1} x_i(n)w_{N/2}^{-mn} w_{N/2}^{-n \cdot N/2} \\ &= \sum_{n=0}^{N/2-1} x_i(n)w_{N/2}^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1, \quad i \in \{1, 2\} \end{aligned}$$

și

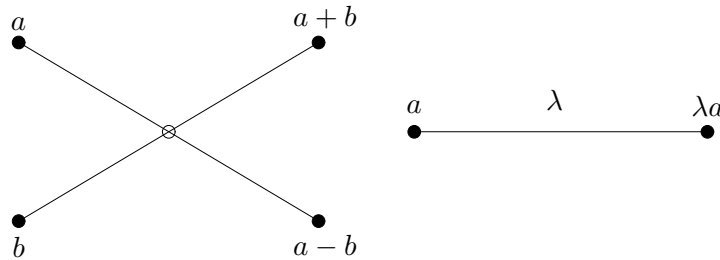
$$(6.4) \quad w_N^{-(m+N/2)} = w_N^{-m} w_N^{-N/2} = -w_N^{-m}, \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1.$$

Din (6.1), (6.2) și (6.3) deducem

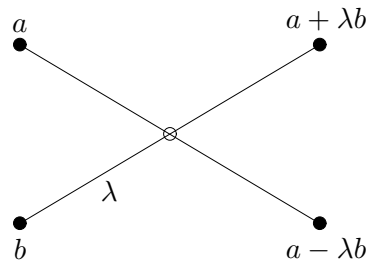
$$(6.5) \quad \begin{cases} X(m) = X_1(m) + w_N^{-m} X_2(m), & 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1 \\ X\left(m + \frac{N}{2}\right) = X_1(m) - w_N^{-m} X_2(m), & 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1, \\ \text{unde } X_i = \mathcal{F}_d^{(N/2)}(x_i), \quad x_i \in K^{N/2}, \quad i \in \{1, 2\}. \end{cases}$$

În concluzie, calculul eșantioanelor spectrale $X(m)$, $0 \leq m \leq N - 1$, ale semnalului finit x de lungime N revine la calculul transformărilor Fourier discrete ale semnalelor finite x_1 și x_2 de lungime $N/2$; se mai spune că o secvență (semnal) de lungime N (sau un N -punct) se divide în două secvențe de lungime $N/2$ (sau în două $N/2$ -puncte). Presupunând că $X_1(m)$ și $X_2(m)$ sunt cunoscute, numărul multiplicărilor complexe ale etapei I este $\frac{N}{2}$, deoarece termenul $w_N^{-m} X_2(m)$ poate fi determinat o singură dată pentru fiecare m și folosit în ambele egalități (6.5); numărul adunărilor (sumărilor) complexe este $\frac{N}{2} + \frac{N}{2} = N$.

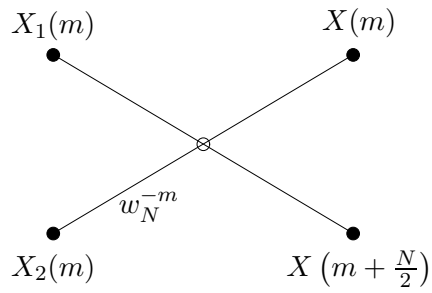
Reprezentăm relațiile (6.5) sub forma unui graf-fluture, definit de următoarea schemă, care atașează numerelor date a, b, λ suma $a + b$ și diferența $a - b$, respectiv produsul λa :



De aici rezultă schema:

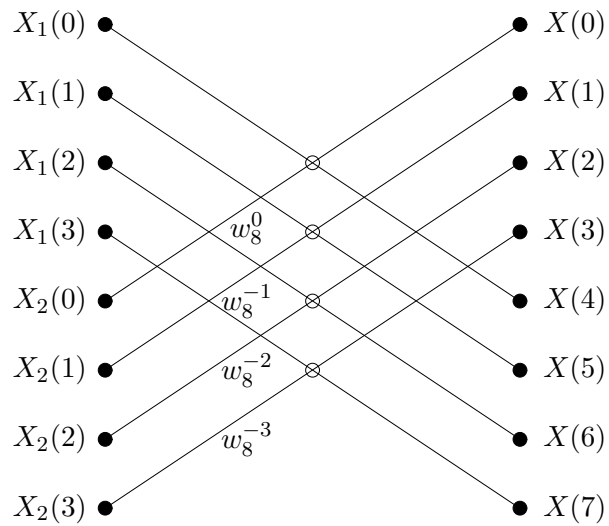


Astfel, relațiile (6.5) se exprimă sub forma următorului ”graf (schemă)-fluture”:



$$0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1.$$

Să exemplificăm cu cazul $N = 8$.



6.2.2. Etapa 2

Realizăm diviziunea în timp a spectrelor $X_1(m)$ și $X_2(m)$ de lungime $\frac{N}{2}$, similar cu Etapa 1:

$$\begin{cases} X_1(m) = X_{11}(m) + w_{N/2}^{-m} X_{12}(m) \\ X_1\left(m + \frac{N}{4}\right) = X_{11}(m) - w_{N/2}^{-m} X_{12}(m) \end{cases} \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{4} - 1$$

$$\begin{cases} X_2(m) = X_{21}(m) + w_{N/2}^{-m} X_{22}(m) \\ X_2\left(m + \frac{N}{4}\right) = X_{21}(m) - w_{N/2}^{-m} X_{22}(m) \end{cases} \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{4} - 1$$

unde

$$X_{ik}(m) = \sum_{n=0}^{N/4-1} x_{ik}(n) w_{N/4}^{-mn} = (\mathcal{F}_d^{(N/4)} x_{ik})(m), \quad x_{ik} \in K^{N/4}, \quad 1 \leq i, k \leq 2$$

și $x_{i1}(n) = x_i(2n)$, $x_{i2}(n) = x_i(2n+1)$, $0 \leq n \leq N/4 - 1$, deci

$$x_{11}(n) = x_1(2n) = x(4n), \quad x_{12}(n) = x_1(2n+1) = x(4n+2),$$

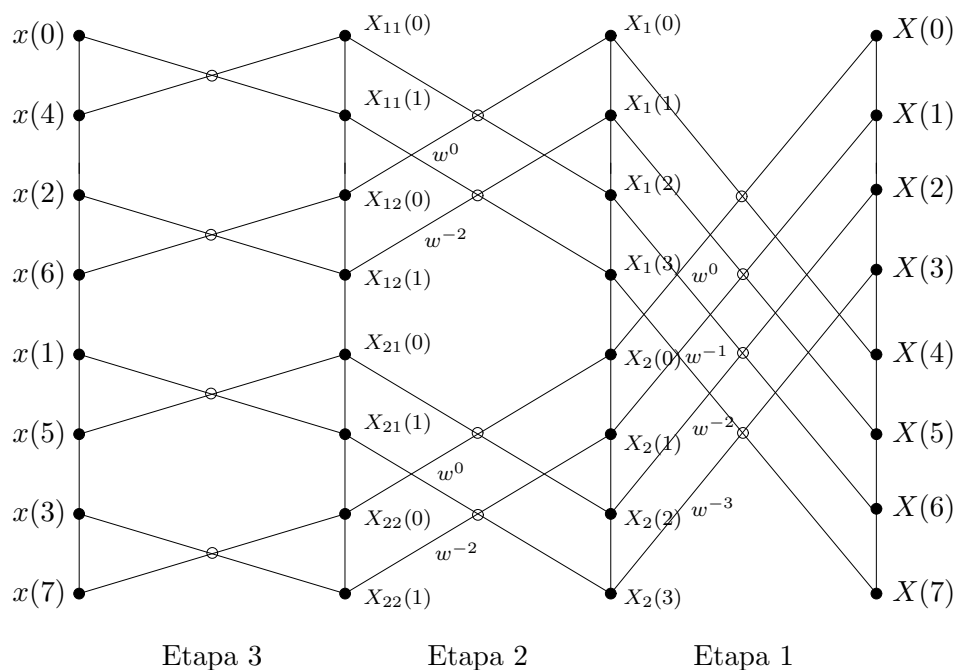
$$x_{21}(n) = x_2(2n) = x(4n+1), \quad x_{22}(n) = x_2(2n+1) = x(4n+3).$$

Se constată că numărul produselor complexe este $\frac{N}{2}$, deoarece considerând $X_{ik}(m)$ cunoscute, atât $X_1(m)$ cât și $X_2(m)$ necesită $\frac{N}{4}$ produse complexe. Numărul sumărilor complexe este N .

Mai departe, se continuă similar cu etapele 3, 4, ..., $s = \log_2 N$.

6.2.3. Graful FFT în 8 puncte, cu diviziune în timp $N = 2^3 = 8$

Prezentăm graful fluture al algoritmului DITFFT, pentru $N = 8$.



6.2.4. Procedul de inversare a biților

Graful fluture de mai sus arată că pentru ca secvența de ieșire $X(m)$ să apară în ordine naturală (crescătoare), de la $X(0)$ la $X(7)$, trebuie ca ordinea de introducere a semnalului de intrare $x(n)$ să fie $x(0)$, $x(4)$, $x(2)$, $x(6)$, $x(1)$, $x(5)$, $x(3)$, $x(7)$. Această ordine se obține prin așa-numitul procedeu de "inversare a biților" valabil pentru orice $N = 2^s$, dar pe care îl exemplificăm în cazul $N = 2^3 = 8$.

n	Reprezentarea binară a lui n	Reprezentarea lui n cu "biții inversați"	n după "inversarea biților"
0	0 0 0	0 0 0	0
1	0 0 1	1 0 0	4
2	0 1 0	0 1 0	2
3	0 1 1	1 1 0	6
4	1 0 0	0 0 1	1
5	1 0 1	1 0 1	5
6	1 1 0	0 1 1	3
7	1 1 1	1 1 1	7

6.2.5. Numărul operațiilor în algoritmul DITFFT

La fiecare etapă, numărul înmulțirilor complexe (incluzând aici și înmulțirile cu $w_N^0 = 1$, $w_N^{-N/2} = -1$, $W_N^{-N/4} = j$ ș.a.m.d.) este $\frac{N}{2}$, iar numărul sumărilor (adunări, scăderi) complexe este N . Dacă $N = 2^s$, avem $s = \log_2 N$ etape.

Așadar, numărul înmulțirilor (multiplicărilor) complexe cu algoritmul DITFFT este $\frac{N}{2} \log_2 N$, iar numărul sumărilor complexe este $N \log_2 N$; întrucât o înmulțire complexă reprezintă 4 produse reale, iar o sumare complexă necesită 2 sumări reale, rezultă $4 \frac{N}{2} \log_2 N + 2N \log_2 N = 4N \log_2 N$ operații reale, număr semnificativ mai mic decât $8N^2 - 2N$ operații reale asociate calculului direct: într-adevăr

$$\frac{8N^2 - 2N}{4N \log_2 N} = \frac{2N}{\log_2 N} - \frac{1}{2 \log_2 N} \approx \frac{2N}{\log_2 N}.$$

De exemplu, dacă $N = 2^{10}$, primim

$$\frac{8N^2 - 2N}{4N \log_2 N} = \frac{2 \cdot 2^{10}}{10} - \frac{1}{20} \approx \frac{2048}{10} \approx 200,$$

așadar numărul operațiilor scade de aproximativ 200 de ori utilizând algoritmul DITFFT (numărul exact al operațiilor reale este 8.386.560, respectiv 40.960).

Preluăm, după [2], următorul tabel comparativ privind timpii de execuție (calcul) pentru TFD, prin aplicarea directă a formulelor de calcul, respectiv prin aplicarea formulelor de calcul rapid:

N	Direct	FFT (TFR)
2^{12}	8'	30''
2^{16}	30 h	1'
2^{18}	20 săptămâni	5'
2^{20}	1 an	20'

6.3. Algoritmul diviziunii în frecvență (DIFFFT)

Luăm $N = 2^s$ și scriem $X(m) = (\mathcal{F}_d^{(N)} x)(m)$ sub forma:

$$(6.6) \quad X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x(n)w_N^{-mn} + \sum_{m=N/2}^{N-1} x(n)w_N^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq N-1.$$

Etapa 1

Efectuăm schimbarea de indice $k = n - \frac{N}{2}$ în suma a doua din (6.6) și ținem seama că $w_N^{-m(k+N/2)} = w_N^{-mk}(w_N^{N/2})^{-m} = (-1)^m w_N^{-mk}$. Din (6.6) primim:

$$(6.7) \quad X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} \left[x(n) + (-1)^m x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right] w_N^{-mn}, \quad 0 \leq m \leq N-1.$$

$$0 \leq m \leq N-1.$$

Scriem acum $X(m)$ pe eșantioanele corespunzătoare frecvențelor pare și impare, utilizând relația $w_N^{-n(2m+1)} = w_N^{-n} w_{N/2}^{-mn}$. Din (6.7) rezultă:

$$(6.8) \quad \left\{ \begin{array}{l} X(2m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} \left[x(n) + x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right] w_{N/2}^{-mn}, \\ \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1 \\ \\ X(2m+1) = \sum_{n=0}^{N/2-1} \left[x(n) - x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right] w_N^{-n} w_{N/2}^{-mn}, \\ \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1 \end{array} \right.$$

Punând

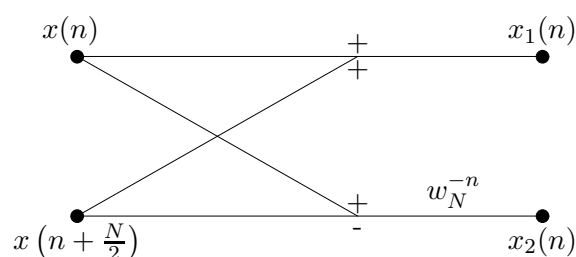
$$(6.9) \quad \left\{ \begin{array}{l} x_1(n) = x(n) + x\left(n + \frac{N}{2}\right) \\ \\ x_2(n) = \left[x(n) - x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right] w_N^{-n}, \quad 0 \leq n \leq \frac{N}{2} - 1, \end{array} \right.$$

și ținând seama că $x_1 \in K^{N/2}$, $x_2 \in K^{N/2}$ și $X = \mathcal{F}_d^{(N)} x$, relațiile (6.8) se scriu:

$$(6.10) \quad \left\{ \begin{array}{l} (\mathcal{F}_d^{(N)} x)(2m) = (\mathcal{F}_d^{(N/2)} x_1)(m) \text{ și} \\ \\ (\mathcal{F}_d^{(N)} x)(2m+1) = (\mathcal{F}_d^{(N/2)} x_2)(m), \quad 0 \leq m \leq \frac{N}{2} - 1 \end{array} \right.$$

Astfel, calculul spectrului discret $\mathcal{F}_d^{(N)} x$ revine la calculul spectrelor discrete $\mathcal{F}_d^{(N/2)} x_1$ și $\mathcal{F}_d^{(N/2)} x_2$. Remarcăm că pentru calculul valorilor semnalelor

$x_1(n)$ și $x_2(n)$ din (6.9) sunt necesare $0 + \frac{N}{2} = \frac{N}{2}$ multiplicări complexe și $\frac{N}{2} + \frac{N}{2} = N$ sumări complexe; acest calcul se realizează după următorul graf-fluture:

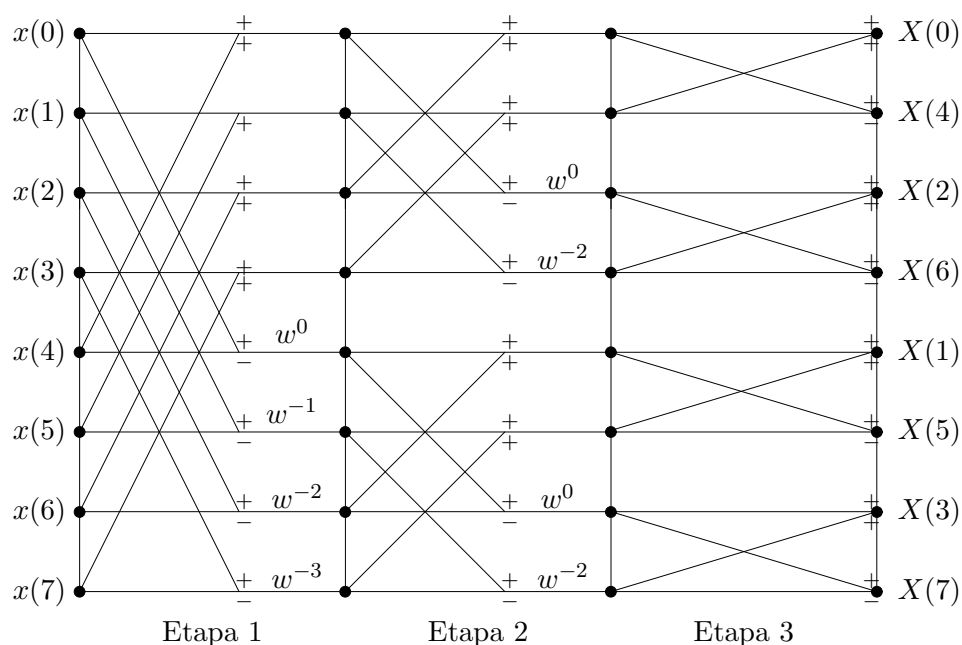


Mai departe, se continuă similar cu etapele $2, 3, \dots, s = \log_2 N$.

Numărul operațiilor în algoritmul DIFFFT

Însumând numerele de operații de la etapele descrise, rezultă $\frac{N}{2} \log_2 N$ înmulțiri complexe, $N \log_2 N$ sumări complexe, deci $4N \log_2 N$ operații reale, același număr ca și în cazul algoritmului DITFFT (secțiunea 6.2.5).

Redăm alăturat **graful-fluture complet al algoritmului DIFFFT** în situația $N = 2^3 = 8$ ($w = w_8$).



Pentru a obține valorile $X(m)$ în ordine naturală (adică $X(0), X(1), X(2), \dots, X(7)$), se introduc valorile $x(n)$ în ordinea dată de procedeul de inversare a biților și se reorganizează corespunzător graful-fluture de mai sus.

6.4. Transformata Fourier rapidă a inversei TFD utilizând algoritmi de calcul rapid pentru TFD

În această secțiune, descriem modul de calcul rapid al TFDI, utilizând algoritmi FFT pentru TFD, *fără nici o modificare* în algoritmul FFT original. Fie

$$(6.11) \quad x(n) = TFDI\{X(m)\} = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X(m)w^{mn}.$$

Trecând la conjugata complexă în (6.11) primim:

$$(6.12) \quad N\bar{x}(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \bar{X}(m)w^{-mn}.$$

Membrul drept al egalității (6.12) reprezintă TFD pentru semnalul finit (de lungime N) $\bar{X}(m)$ și poate fi calculat utilizând un algoritm FFT (de exemplu DITFFT sau DIFFFT). Aplicând acum conjugata complexă egalității (6.12) obținem semnalul original:

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} \overline{\bar{X}(m)w^{-mn}}.$$

Astfel, un singur algoritm FFT determină atât TFD cât și TFDI.

7 Transformata Fourier discretă bidimensională (TFD2D)

Fie M, N numere naturale nenule date,

$$w_M = \exp\left(\frac{2\pi j}{M}\right) \quad \text{și} \quad w_N = \exp\left(\frac{2\pi j}{N}\right).$$

7.1. Definiție

Fiind dat semnalul finit 2D $x : \mathbb{Z} \times \mathbb{Z} \rightarrow K$ de lungime MN (i.e. $x(m + k_1M, n + k_2N) = x(m, n)$, $\forall k_1, k_2 \in \mathbb{Z}$, $\forall (m, n) \in \mathbb{Z} \times \mathbb{Z}$), funcția (semnalul finit de lungime MN)

$$X : \mathbb{Z} \times \mathbb{Z} \rightarrow K \quad X(k, l) = \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} x(m, n) w_n^{-km} w_N^{-ln},$$

se numește **transformata Fourier discretă bidimensională (TFD2D)** a semnalului x .

Notăție. $X(k, l) = \mathcal{F}_{2d}\{x(m, n); (k, l)\} = (\mathcal{F}_{2d}x)(k, l)$ sau $x(m, n) \leftrightarrow X(k, l)$.

7.2. Definiție

Transformata Fourier discretă inversă 2D (TFDI2D) a unui semnal finit $y : \mathbb{Z} \times \mathbb{Z} \rightarrow K$ de lungime MN este funcția (semnalul finit de lungime MN)

$$Y : \mathbb{Z} \times \mathbb{Z} \rightarrow K, \quad Y(m, n) = \frac{1}{MN} \sum_{k=0}^{M-1} \sum_{l=0}^{N-1} y(k, l) w_M^{km} w_N^{ln}.$$

7.3. Observație

Dacă $y(k, l) = X(k, l) = \mathcal{F}_{2d}\{x(m, n); (k, l)\} = (\mathcal{F}_{2d}x)(k, l)$, unde $x : \mathbb{Z} \times \mathbb{Z} \rightarrow K$, atunci $Y(m, n) = x(m, n)$, adică:

$$x(m, n) = \sum_{k=0}^{M-1} \sum_{l=0}^{N-1} (\mathcal{F}_{2d}x)(k, l) w_M^{km} w_N^{ln}, \quad \forall (m, n) \in \mathbb{Z} \times \mathbb{Z}.$$

7.4. Notăție

Scriem $Y(m, n) = \mathcal{F}_{2d}^{-1}\{y(k, l); (m, n)\} = (\mathcal{F}_{2d}^{-1}y)(m, n)$.
Astfel, au loc relațiile:

$$\mathbf{7.4.1.} \quad X(k, l) = \mathcal{F}_{2d}\{x(m, n); (k, l)\} \Leftrightarrow$$

$$x(m, n) = \mathcal{F}_{2d}^{-1}\{X(k, l); (m, n)\}.$$

$$\mathbf{7.4.2.} \quad x(m, n) = \mathcal{F}_{2d}^{-1}\{(\mathcal{F}_{2d}x)(k, l); (m, n)\}.$$

7.5. Definiție

În cazul $M = N$, se definesc **TFD2D unitară** și **TFDI2D unitară** prin relațiile:

$$X(k, l) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} \sum_{n=0}^{N-1} x(m, n) w^{-(km+ln)}, \quad 0 \leq k, l \leq N-1$$

$$x(m, n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \sum_{l=0}^{N-1} X(k, l) w^{mk+nl}, \quad 0 \leq m, n \leq N-1,$$

unde $w = w_N = \exp(2\pi j/N)$.

Notăm

$$\begin{aligned} X(k, l) &= \tilde{\mathcal{F}}_{2d} \{x(m, n); (k, l)\} \\ x(m, n) &= \tilde{\mathcal{F}}_{2d}^{-1} \{X(k, l); (m, n)\}. \end{aligned}$$

7.6. Transformata Fourier rapidă 2D

Deoarece transformarea TFD2D (unitară) este separabilă, relațiile din Definiția 7.5 sunt echivalente cu $2N$ transformări DFT unidimensionale. Aplicând algoritmul FFT (§6), fiecare din cele $2N$ transformări necesită $4N \log_2 N$ operații reale; în final rezultă $8N^2 \log_2 N$ operații reale.

7.7. Transformata Cosinus Discretă (DCT)

$$\text{Fie } \alpha(n) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{N}}, & \text{dacă } n = 0 \\ \sqrt{\frac{2}{N}}, & \text{dacă } 1 \leq n \leq N-1 \end{cases}; \quad N \in \mathbb{N}^*, n \in \mathbb{N}.$$

7.7.1. În cazul 1D, DCT a unui semnal $x \in K^N$ se definește prin

$$C(m) = \alpha(m) \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \cos \frac{(2n+1)m}{2N} \pi; \quad 0 \leq m \leq N-1,$$

iar inversa ei este

$$x(n) = \sum_{m=0}^{N-1} \alpha(m) C(m) \cos \frac{(2n+1)m}{2N} \pi; \quad 0 \leq n \leq N-1.$$

7.7.2. În cazul 2D, DCT a unui semnal finit $x(m, n)$ de lungime N^2 , este:

$$C(k, l) = \alpha(k)\alpha(l) \sum_{m=0}^{N-1} \sum_{n=0}^{N-1} x(m, n) \cos \frac{(2m+1)k\pi}{2N} \cos \frac{(2n+1)l\pi}{2N},$$

pentru $0 \leq k, l \leq N-1$, iar inversa ei este

$$x(m, n) = \sum_{k=0}^{N-1} \sum_{l=0}^{N-1} \alpha(k)\alpha(l)C(k, l) \cos \frac{(2m+1)k\pi}{2N} \cos \frac{(2n+1)l\pi}{2N},$$

pentru $0 \leq k, l \leq N-1$.

7.8. Transformata Sinus Discretă (DST)

7.8.1. În cazul 1D, DST a unui semnal $x \in K^N$ este:

$$S(m) = \frac{2}{N+1} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \sin \frac{\pi(m+1)(n+1)}{N+1}, \quad 0 \leq m \leq N-1,$$

iar inversa ei este

$$x(n) = \frac{2}{N+1} \sum_{m=0}^{N-1} S(m) \sin \frac{\pi(n+1)(m+1)}{N+1}, \quad 0 \leq n \leq N-1.$$

7.8.2. În cazul 2D, DST a unui semnal $x(m, n)$, finit de lungime N^2 , este

$$S(k, l) = \frac{2}{N+1} \sum_{m=0}^{N-1} \sum_{n=0}^{N-1} x(m, n) \sin \frac{\pi(m+1)(k+1)}{N+1} \sin \frac{\pi(n+1)(l+1)}{N+1},$$

pentru $0 \leq k, l \leq N-1$, iar inversa ei este

$$x(m, n) = \frac{2}{N+1} \sum_{k=0}^{N-1} \sum_{l=0}^{N-1} S(k, l) \sin \frac{\pi(k+1)(m+1)}{N+1} \sin \frac{\pi(l+1)(n+1)}{N+1},$$

pentru $0 \leq m, n \leq N-1$.

8 Probleme

Enunțuri

1. Să se demonstreze egalitatea

$$\mathcal{F}_d(a^n; m) = \begin{cases} N, & \text{dacă } w^m = a \\ \frac{1 - a^N}{1 - aw^{-m}}, & \text{dacă } w^m \neq a \end{cases}; \quad a \in K,$$

unde $x \in K^N$, $x(n) = a^n$, N dat.

2. Să se calculeze $\mathcal{F}_d(x; m)$ pentru următoarele semnale finite:

(i) $x(n) = 1$, $x \in K^{100}$

(ii) $x(n) = (-1)^n$, $x \in K^{1000}$

(iii) $x(n) = (-1)^n$, $x \in K^{1001}$

(iv) $x(n) = \left(\frac{j-1}{\sqrt{2}}\right)^n$, $x \in K^{50}$

(v) $x(n) = \left(\frac{\sqrt{3}-j}{2}\right)^n$, $x \in K^{180}$

(vi) $x(n) = j^n$, $x \in K^{56}$

(vii) $x(n) = (-j)^n$, $x \in K^{38}$

(viii) $x(n) = \left(\frac{-1-j}{\sqrt{2}}\right)^n$, $x \in K^{800}$.

3. Se consideră semnalul $x \in K^N$, $x \in K^N$;

$$x(n) = \begin{cases} 1; & 0 \leq n \leq s \text{ și } N-s \leq n \leq N-1 \\ 0; & s+1 \leq n \leq N-s-1 \end{cases},$$

unde $s \in \mathbb{N}^*$ este dat, $1 \leq s < N/2$.

(i) Să se calculeze $\mathcal{F}_d(x; m)$.

(ii) Să se stabilească egalitatea

$$\sum_{m=1}^{N-1} \frac{1 - \cos(2\pi m(2s+1)/N)}{1 - \cos(2\pi m/N)} = (2s+1)(N-2s-1).$$

4. Să se calculeze $\mathcal{F}_d(x; n)$ și să se stabilească egalitatea dată, în următoarele situații:

(i) $x \in K^8$; $x(n) = \begin{cases} 1, & n \in \{0, 1, 2, 6, 7\} \\ 0, & n \in \{3, 4, 5\} \end{cases}$

$$\sum_{m=1}^7 \frac{1 - \cos(5m\pi/4)}{1 - \cos(m\pi/4)} = 15$$

$$(ii) \ x \in K^{12}; x(n) = \begin{cases} 1; & n \in \{0, 1, 2, 3, 4, 5, 10, 11\} \\ 0; & n \in \{6, 7, 8, 9\} \end{cases}$$

$$\sum_{m=1}^{11} \frac{1 - \cos(4m\pi/3)}{1 - \cos(m\pi/6)} = 32.$$

$$(iii) \ x(n) = \begin{cases} 1; & 0 \leq n \leq 4 \text{ sau } 12 \leq n \leq 15 \\ -1; & 5 \leq n \leq 11 \end{cases}; \quad x \in K^{16}$$

$$\sum_{m=0}^7 \operatorname{ctg}^2 \frac{(2m+1)\pi}{16} = 56.$$

5. Să se stabilească egalitățile:

$$(i) \ \mathcal{F}_d(n+s; m) = \begin{cases} N \frac{w^m}{1-w^m}, & 1 \leq m \leq N-1 \\ Ns + \frac{N(N-1)}{2}, & m = 0 \end{cases}$$

unde $s \in \mathbb{N}$ este dat, iar $x(n) = n+s$ este un semnal finit de lungime $N \in \mathbb{N}^*$.

$$(ii) \ \mathcal{F}_d(n^2; m) = \begin{cases} \frac{20w^m(4-5w^m)}{(1-w^m)^2}, & 1 \leq m \leq 9 \\ 285, & m = 10, \end{cases}$$

unde $x(n) = n^2 \in K^{10}$.

$$(iii) \ \mathcal{F}_d(8n+7; m) = \begin{cases} \frac{800}{w^{-m}-1}, & 1 \leq m \leq 99 \\ 40300, & m = 0 \end{cases}$$

unde $x(n) = 8n+7 \in K^{100}$.

6. Utilizând forma matriceală a TFD să se calculeze $X(m)$ pentru fiecare semnal $x \in K^4$ și să se verifice identitatea lui Parseval.

$$(i) \ x = (j-2, 0, 1, 2j)^T$$

$$(ii) \ x = (1+5j, 3-4j, 0, -1+2j)^T$$

$$(iii) \ x = (3+5j, 1, 2-j, 0)^T$$

$$(iv) \ x = (3, j, 1+3j, -j)^T.$$

7. Utilizând forma matriceală a TFD să se determine $x \in K^4$ pentru fiecare $X \in K^4$ dat.

$$(i) \ X = (3+j, 2+2j, -1-j, -2j)^5$$

$$(ii) \ X = (3, 1+2j, -1, 1-2j)^T$$

$$(iii) \ X = (6, -2j, 2j, 2+4j)^T.$$

Indicații. Soluții. Răspunsuri

1. $\mathcal{F}_d(a^n; m) = \sum_{n=0}^{N-1} (aw^{-m})^n$; am obținut o progresie geometrică de rație

$q = aw^{-m}$, cu N termeni; utilizăm $w^{kN} = 1, \forall k \in \mathbb{Z}$.

2. (i) $\mathcal{F}_d(1; m) = 0$, dacă $1 \leq m \leq 99$; $\mathcal{F}_d(1; 0) = 100$

(ii) $\mathcal{F}_d((-1)^n; m) = 0$, dacă $0 \leq m \leq 999, m \neq 500$; $\mathcal{F}_d((-1)^n; 500) = 1000$

(iii) $\mathcal{F}_d((-1)^n; m) = 2(1 + w^{-m})^{-1}, 0 \leq m \leq 1000$

(iv) $X(m) = (1 + j) / \left[1 - \exp(75 - 4m) \frac{\pi j}{100} \right], 0 \leq m \leq 99$

(v) $X(m) = 0, 0 \leq m \leq 179, m \neq 165$; $X(165) = 180$

(vi) $X(m) = 56\delta_{14}(m), 0 \leq m \leq 55$

(vii) $X(m) = 2 / \left[1 + j \exp\left(-\frac{\pi m}{19} j\right) \right], 0 \leq m \leq 37$

(viii) $X(m) = 800\delta_{500}(m) = 800\delta(m - 500), 0 \leq m \leq 799$

3. $X(m) = \sum_{n=-s}^s w^{-mn} = \begin{cases} w^{ms} \frac{1 - w^{-m(2s+1)}}{1 - w^{-m}}, & m \neq 0 \\ 2s + 1, & m = 0 \end{cases}$

Utilizându-se egalitatea $1 - w^k = -2j \sin \frac{k\pi}{N} \exp\left(\frac{k\pi}{N} j\right)$, rezultă

$$X(m) = \sin \frac{m(2s+1)}{n} \pi / \sin \frac{m\pi}{N}, \quad 1 \leq m \leq N-1.$$

În final, se aplică formula lui Parseval.

4. (i) $X(m) = \sum_{n=0}^7 x(n)w^{-mn} = \sum_{n=-2}^5 x(n)w^{-mn} = \sum_{n=-2}^2 (w^{-m})^n$.

În final $X(m) = \begin{cases} 5, & m = 0 \\ \frac{\sin(5m\pi/8)}{\sin(m\pi/8)}, & 0 < m \leq 7, \end{cases}$; adică $X(0) = 5$;

$X(1) = X(7) = \sqrt{2} + 1$; $X(2) = X(6) = -1$; $X(3) = X(5) = 1 - \sqrt{2}$; $X(4) = 1$.

(ii) $X(m) = \sum_{n=-2}^5 w^{-mn} = \begin{cases} e^{-\pi m j/4} \sin \frac{2\pi m}{3} \left(\sin \frac{m\pi}{12}\right)^{-1}, & m \neq 0 \\ 8, & m = 0 \end{cases}$

Se aplică formula lui Parseval.

(iii) $\mathcal{F}_d(x; m) = \begin{cases} 2 \cdot (-1)^{m/2}; & m \text{ par} \\ 2 \cdot (-1)^{(m-1)/2} \operatorname{ctg} \frac{m\pi}{16}; & m \text{ impar} \end{cases}; 0 \leq m \leq 15$

$$\mathbf{6. (i)} \quad X = (3j - 1; j - 5; -1 - j; j - 1)^T$$

$$\sum_{m=0}^3 |X(m)|^2 = 10 + 26 + 2 + 2 = 40; \quad 4 \sum_{m=0}^3 |x(n)|^2 = 4(5 + 0 + 1 + 4) = 40$$

$$\mathbf{(ii)} \quad X = (3 + 3j; j - 5; 7j - 1; 7 + 9j)^T;$$

$$\mathbf{(iii)} \quad X = (6 + 4j; 1 + 5j; 4 + 4j; 1 + 7j)^T$$

$$\mathbf{(iv)} \quad X = (4 + 3j; 4 - 3j; 4 + 3j; -3j)^T$$

$$\mathbf{7.} \quad x = \frac{1}{4} \overline{W} X;$$

$$\mathbf{(i)} \quad x = (1, j, 0, 2)^T;$$

$$\mathbf{(ii)} \quad x = (1, 0, 0, 2)^T;$$

$$\mathbf{(iii)} \quad x = (2 + j; 3 - j; 1; 0)^T.$$

Capitolul 4

Transformarea Laplace

1 Preliminarii

Transformata Fourier integrală, introdusă în Capitolul 2 se aplică semnalelor-funcție din $L^1(\mathbb{R})$, spațiu din care nu fac parte clase importante de funcții precum polinoamele, funcțiile trigonometrice de tip sin, cos ș.a. Dificultățile legate de neapartenența semnalului-timp la clasa $L^1(\mathbb{R})$ se pot evita considerând, de exemplu, funcții de forma $f_\alpha(t) = f(t)e^{-\alpha t}$, $\alpha \in \mathbb{R}$, astfel încât $f \notin L^1(\mathbb{R})$ și $f_\alpha \in L^1(\mathbb{R})$; asemenea situații sunt posibile, de exemplu $f(t) = u(t)$ și $\alpha > 0$. Obținem:

$$(\mathcal{F}f_\alpha)(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-\alpha t}e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-(\alpha+j\omega)t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-st}dt,$$

unde $s = \alpha + j\omega \in \mathbb{C}$.

În ipoteza convergenței integralei $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-st}dt$, am obținut o transformată nouă a funcției $f(t)$ care se numește **transformata Laplace bilaterală** a lui $f(t)$:

$$(1.1) \quad F_B(s) = \mathcal{L}_B\{f(t)\}(s) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-st}dt.$$

Numărul $s = \alpha + j\omega$, a cărui parte imaginară este $\text{Im } s = \omega$, se numește *frecvență complexă*.

Pe de altă parte, majoritatea semnalelor care intervin în practica inginerescă devin "semnificative" de la un timp t_0 , care poate fi luat $t_0 = 0$; admitem așadar că $f(t) = 0$, $\forall t < 0$ și introducem **transformata Laplace**

unilaterală asociată semnalului $f(t)$ drept funcția $F : D \rightarrow K$,

$$(1.2) \quad F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st}dt, \quad s \in D,$$

unde $D = D(f)$ este mulțimea de convergență a integralei din (1.2).

În paragraful următor, descriem o clasă de funcții-semnal $f(t)$ reprezentativă pentru transformata Laplace.

2 Clasa funcțiilor ”original”

2.1. Definiție

O funcție $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ se numește **funcție-original** sau **original Laplace** (pe scurt: **original**) dacă îndeplinește următoarele condiții:

- (i) $f(t) = 0, \forall t < 0$
- (ii) f este **segmentar continuă**, adică are în orice interval mărginit din \mathbb{R} un număr finit de puncte de discontinuitate, toate de speța întâi
- (iii) f este de **ordin exponențial**, adică există $M \geq 0$ și există $a = a(f) \geq 0$ astfel încât $|f(t)| \leq Me^{at}, \forall t \geq 0$.

Notăție. Mulțimea funcțiilor original se notează cu \mathcal{O} .

2.2. Definiție

(i) Numărul $a = a(f)$ din condiția (iii) a Definiției 2.1 se numește **indice de creștere al originalului f** . Notăm cu $M(f)$ mulțimea indicilor de creștere ai originalului f .

(ii) Numărul $\sigma_0 = \sigma_0(f) = \inf\{a : a \in M(f)\}$, i.e. ”cel mai mic” indice de creștere al originalului f , se numește **abscisa de convergență a originalului f** .

Observație. Dacă f este mărginită, atunci $\sigma_0(f) = 0$.

2.3. Convenție

Fie $u : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}, u(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ 1, & t \geq 0 \end{cases}$ funcția treaptă-unitate a lui Heaviside;

remarcăm că $\sigma_0(u) = 0$ și $u \in \mathcal{O}$. Dacă $\varphi : \mathbb{R} \rightarrow K$ este o funcție care îndeplinește condițiile (ii) și (iii) din Definiția 2.1, atunci funcția $f = \varphi \cdot u$ devine o funcție-original și $f(t) = \varphi(t), \forall t \geq 0$. Pe parcursul acestui capitol, cu sau fără menționare explicită, prin $f(t)$ se înțelege funcția $u(t)f(t)$. De

exemplu, prin $f(t) = e^{at}$ înțelegem

$$f(t) = e^{at}u(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ e^{at}, & t \geq 0. \end{cases}$$

2.4. Structura algebrică a mulțimii \mathcal{O}

2.4.1. Dacă $f, g \in \mathcal{O}$, atunci $\alpha f + \beta g \in \mathcal{O}$ și $fg \in \mathcal{O}$, $\forall \alpha, \beta \in K$.

2.4.2. Dacă $f_k \in \mathcal{O}$ și $\lambda_k \in K$, $1 \leq k \leq n$, $n \in \mathbb{N}^*$, atunci $\sum_{k=1}^n \lambda_k f_k \in \mathcal{O}$ și

$\prod_{k=1}^n f_k \in \mathcal{O}$; în particular $f^n \in \mathcal{O}$, $\forall f \in \mathcal{O}$.

Demonstrațiile acestor proprietăți sunt imediate. Astfel, structura algebrică $(\mathcal{O}, +, \cdot, K)$ este un spațiu vectorial (liniar).

2.5. Exemple

2.5.1. $f(t) = e^{at} \in \mathcal{O}$, $\forall a \in K$ și $\sigma_0(f) = \begin{cases} \operatorname{Re} a, & \operatorname{Re} a \geq 0 \\ 0, & \operatorname{Re} a < 0 \end{cases}$

2.5.2. $\sin \omega t = \frac{1}{2j}(e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}) \in \mathcal{O}$; analog $\cos \omega t \in \mathcal{O}$, $\operatorname{sh} \omega t \in \mathcal{O}$, $\operatorname{ch} \omega t \in \mathcal{O}$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$.

2.5.3. $f(t) = t^n \in \mathcal{O}$, $\forall n \in \mathbb{N}$.

2.5.4. $t^n e^{at}$, $t^n \sin \omega t$, $e^{at} \cos \omega t$ sunt funcții original, $\forall n \in \mathbb{N}$, $a \in K$, $\omega \in \mathbb{R}$.

2.5.5. $e^{t^2} \notin \mathcal{O}$ deoarece **nu** este de ordin exponențial; de asemenea

$\frac{1}{\sqrt{t}} = \begin{cases} 0, & t \leq 0 \\ 1/\sqrt{t}, & t > 0 \end{cases}$ **nu** este o funcție original, deoarece are în $t = 0$ o discontinuitate de speța a doua.

2.5.6. Fie $n \in \mathbb{N}$, $f_k \in \mathcal{O}$, $0 \leq k \leq n+1$ și numerele reale t_k , $0 \leq k \leq n+1$, cu $0 = t_0 < t_1 < t_2 < \dots < t_{n+1}$ date. Definim $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ prin $f(t) = f_k(t)$, dacă $t_k \leq t < t_{k+1}$, $0 \leq k \leq n$, $t_0 = 0$ și $f(t) = f_{n+1}(t)$, $t \geq t_{n+1}$. Are loc egalitatea

$$f(t) = \sum_{k=0}^n [u(t - t_k) - u(t - t_{k+1})] f_k(t) + u(t - t_{n+1}) f_{n+1}(t).$$

3 Definiția transformatei Laplace și proprietățile standard ale transformării Laplace

3.1. Definiție

Fiind dat un original $f \in \mathcal{O}$, definim semiplanul

$$\Delta_0 = \Delta_0(f) = \{s \in \mathbb{C} : \operatorname{Re} s > \sigma_0 = \sigma_0(f)\}.$$

Funcția $F : \Delta_0(f) \rightarrow K$, $F(s) = \int_0^\infty f(t)e^{-st}dt$, $\forall s \in \Delta_0$ se numește **transformata Laplace** a originalului f .

Notăție. Scriem $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) = \int_0^\infty f(t)e^{-st}dt$, $s \in \Delta_0$; din motive de simplificare a notației, se scrie uneori $\mathcal{L}\{f(t)\}$ în loc de $\mathcal{L}\{f(t)\}(s)$.

Observație. Se arată [11], [24] că integrala care definește $F(s)$ este absolut convergentă pe Δ_0 , iar transformata Laplace $F = \mathcal{L}f$ este o funcție olomorfă pe mulțimea Δ_0 ; de asemenea $F(s) \rightarrow 0$, dacă $\operatorname{Re} s \rightarrow \infty$. În plus, derivatele funcției complexe F se calculează urmând, formal, regula de derivare a unei integrale cu parametru (Teorema 3.10). Astfel, polii (punctele singulare) ale transformatei Laplace \mathcal{F} (mai precis ale extinderii sale \tilde{F} la "domeniul maxim" de definiție pentru $F(s)$) sunt situați în afara semiplanului $\Delta_0(f)$; așadar dacă $s = a$ este un punct singular (de obicei pol) al funcției $\tilde{F}(s)$, atunci $\sigma_0(f) \geq \operatorname{Re} a$.

Introducem acum noțiunea de **operator de transformare Laplace**. Pentru fiecare $a \in \mathbb{R}$, punem $\Delta(a) = \{s \in \mathbb{C} : \operatorname{Re} s \geq a\}$ și observăm că dacă $a \geq 0$ și $f \in \mathcal{O}$ cu $\sigma_0(f) = a$, atunci $\Delta(a) = \Delta_0(f)$.

3.2. Definiție

Operatorul $\mathcal{L} : \mathcal{O} \rightarrow \bigcup_{a \geq 0} K^{\Delta(a)}$, $f \mapsto \mathcal{L}f$, unde

$$(\mathcal{L}f)(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) = \int_0^\infty f(t)e^{-st}dt, \quad \forall s \in \Delta_0(f),$$

se numește **operator de transformare Laplace**.

Așadar, operatorul de transformare Laplace asociază fiecărei funcții original f transformata sa Laplace $F = \mathcal{L}f$; acest procedeu (operatorul \mathcal{L}) este cunoscut sub sintagma "**transformarea Laplace**".

3.3. Exemple

3.3.1. $\mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{s-a}$, $\operatorname{Re} s > \operatorname{Re} a$, $a \in K$

Într-adevăr,

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\{e^{at}\} &= \int_0^\infty e^{at} e^{-st} dt = \int_0^\infty e^{(a-s)t} dt = \frac{1}{a-s} e^{t(a-s)} \Big|_0^\infty \\ &= \frac{1}{a-s} e^{t(a_1-s_1)} e^{jt(a_2-s_2)} \Big|_0^\infty,\end{aligned}$$

unde $a = a_1 + ja_2$ și $s = s_1 + js_2$.

Dacă $s_1 > a_1$ rezultă că $\lim_{t \rightarrow \infty} e^{t(a_1-s_1)} = 0$; ținând seama că $|e^{jt(a_2-s_2)}| = 1$, obținem

$$\mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{a-s}(0-1) = \frac{1}{s-a}, \quad \forall s \in \mathbb{C}$$

cu $s_1 > a_1 \Leftrightarrow \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} a$.

3.3.2. $\mathcal{L}\{t^\alpha\} = \frac{\Gamma(\alpha+1)}{s^{\alpha+1}}$, $\forall \alpha > -1$, $\operatorname{Re} s > 0$ (deși $t^\alpha \notin \mathcal{O}$, pentru $-1 \leq \alpha < 0$); în particular $\mathcal{L}\{t^n\} = \frac{n!}{s^{n+1}}$, dacă $\operatorname{Re} s > 0$; $\mathcal{L}\left\{\frac{1}{\sqrt{t}}\right\} = \sqrt{\frac{\pi}{s}}$; $\mathcal{L}\{u(t)\} = \mathcal{L}\{1\} = \frac{1}{s}$, $\operatorname{Re} s > 0$.

Într-adevăr, dacă $s \in \mathbb{R}$,

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\{t^\alpha\} &= \int_0^\infty t^\alpha e^{-st} dt \stackrel{st=x}{=} \int_0^\infty \frac{x^\alpha}{s^\alpha} e^{-x} \frac{dx}{s} \\ &= \frac{1}{s^{\alpha+1}} \int_0^\infty x^\alpha e^{-x} dx = \frac{\Gamma(\alpha+1)}{s^{\alpha+1}}.\end{aligned}$$

Pentru $s \in \mathbb{C}$, cu $\operatorname{Re} s > 0$, se utilizează principiul identității funcțiilor olo-morfe.

Mai departe, listăm principalele proprietăți ale transformării Laplace. În lipsa altor precizări, presupunem că $f \in \mathcal{O}$ și notăm $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) = \int_0^\infty f(t)e^{-st} dt$, $s \in \Delta_0(f)$. Primul grup de proprietăți creează facilități în determinarea efectivă a transformatei Laplace pentru funcții uzuale, de aceea ele se numesc *proprietăți de calcul* ale transformării Laplace.

3.4. Liniaritatea transformării Laplace

$$\mathcal{L}\{\alpha f(t) + \beta g(t)\} = \alpha \mathcal{L}\{f(t)\} + \beta \mathcal{L}\{g(t)\}, \quad \forall \alpha, \beta \in K, \quad \forall f, g \in \mathcal{O}$$

3.5. Teorema asemănării (teorema comprimării timpului sau teorema schimbării de scală)

$$\text{Dacă } a > 0, \text{ atunci } \mathcal{L}\{f(at)\}(s) = \frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right).$$

3.6. Teorema întârzierii originalului

$$\text{Dacă } a > 0, \text{ atunci } \mathcal{L}\{f(t-a)u(t-a)\}(s) = e^{-as}F(s);$$

e^{-as} se numește **factor de întârziere**.

3.7. Teorema accelerării (sau teorema translației la dreapta)

$$\text{Dacă } a > 0, \text{ atunci } \mathcal{L}\{f(t+a)\}(s) = e^{-as}F(s) - e^{-as} \int_0^a f(t)e^{-st} dt.$$

3.8. Teorema deplasării imaginii

$$\text{Dacă } a \in K, \text{ atunci } \mathcal{L}\{e^{at}f(t)\}(s) = F(s-a) \text{ unde } \operatorname{Re} s > \sigma_0(f) + \operatorname{Re} a.$$

3.9. Teorema derivării originalului

3.9.1. Dacă $f \in \mathcal{O}$ și $f' \in \mathcal{O}$, atunci

$$\mathcal{L}\{f'(t)\}(s) = sF(s) - f(0+0).$$

3.9.2. Dacă $f^{(k)} \in \mathcal{O}$, $0 \leq k \leq n$, $n \in \mathbb{N}^*$, atunci

$$\mathcal{L}\{f^{(n)}(t)\}(s) = s^n F(s) - \sum_{k=0}^{n-1} s^{n-k-1} f^{(k)}(0+0).$$

3.10. Teorema derivării imaginii

Dacă $n \in \mathbb{N}^*$, atunci

$$\mathcal{L}\{t^n f(t)\}(s) = (-1)^n F^{(n)}(s)$$

sau

$$F^{(n)}(s) = (-1)^n \mathcal{L}\{t^n f(t)\}(s),$$

unde $\operatorname{Re} s > \sigma_0(f)$.

3.11. Teorema integrării originalului

Fie $g : \mathbb{R} \rightarrow K$, $g(t) = \int_0^t f(x)dx$, $\forall t \in \mathbb{R}$. Atunci $g \in \mathcal{O}$ și

$$\mathcal{L} \left\{ \int_0^t f(x)dx \right\} = \frac{1}{s} F(s) = \frac{1}{s} \mathcal{L}\{f(t)\}(s),$$

unde $\operatorname{Re} s > \sigma_0(f)$.

3.12. Teorema integrării imaginii

Dacă $f \in \mathcal{O}$ și $\frac{f(t)}{t} \in \mathcal{O}$, atunci

$$\mathcal{L} \left\{ \frac{f(t)}{t} \right\} (s) = \int_s^\infty F(y)dy = \int_s^\infty \mathcal{L}\{f(t)\}(y)dy,$$

unde $\operatorname{Re} s > \sigma_0 \left(\frac{f(t)}{t} \right)$.

3.13. Corolar

$$\int_0^\infty \frac{f(t)}{t} dt = \int_0^\infty F(s) ds.$$

3.14. Transformata Laplace a funcțiilor periodice

Dacă $f \in \mathcal{O}$, iar restricția lui f la intervalul $[0, \infty)$ este o funcție periodică, adică există $T > 0$ astfel încât $f(t+T) = f(t)$, $\forall t \geq 0$, atunci are loc egalitatea:

$$\mathcal{L}\{f(t)\}(s) = \frac{1}{1 - e^{-sT}} \int_0^T f(t)e^{-st} dt.$$

3.15. Dezvoltarea în serie a originalului

Dacă $f \in \mathcal{O}$ se poate dezvolta în serie Mc-Laurin $f(t) = \sum_{n=0}^\infty a_n t^n$, $\forall t \geq 0$, atunci

$$F(s) = \sum_{n=0}^\infty a_n \frac{n!}{s^{n+1}}.$$

Mai general, dacă $f(t) = t^\alpha \sum_{n=0}^{\infty} a_n t^n$, $\alpha > -1$, $t \in \mathbb{R}_+$, atunci

$$F(s) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n \frac{\Gamma(n + \alpha + 1)}{s^{n+\alpha+1}}.$$

Demonstrăm mai departe Teoremele 3.9, 3.12, 3.13 și 3.14, celelalte proprietăți rezultând prin calcul standard.

Demonstrația Teoremei 3.9

3.9.1. Integrând prin părți, obținem

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{f'(t)\}(s) &= \int_0^{\infty} f'(t)e^{-st} dt = f(t)e^{-st} \Big|_0^{\infty} + s \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt \\ &= sF(s) - f(0+0), \end{aligned}$$

deoarece $\lim_{t \rightarrow 0} f(t)e^{-st} = f(0+0)$ și $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)e^{-st} = 0$; într-adevăr

$$|f(t)e^{-st}| \leq Me^{\sigma_0 t} e^{-t \operatorname{Re} s} = Me^{t(\sigma_0 - \operatorname{Re} s)}$$

și cum $\operatorname{Re} s > \sigma_0$ rezultă $\lim_{t \rightarrow \infty} e^{t(\sigma_0 - \operatorname{Re} s)} = e^{-\infty} = 0$, deci $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)e^{-st} = 0$.

3.9.2. Punând $f^{(k)}$ în loc de f , $0 \leq k \leq n-1$, primim:

$$\mathcal{L}\{f^{(k+1)}(t)\} = s\mathcal{L}\{f^{(k)}(t)\} - f^{(k)}(0+0).$$

Scriind această egalitate pentru $k = 0, 1, 2, \dots, n-1$ și înmulțind membru cu membru cele n egalități astfel obținute, după simplificări standard rezultă relația din enunț.

Demonstrația Teoremei 3.12

Fie $G(s) = \int_s^{\infty} F(y) dy$, ceea ce implică

$$(3.1) \quad G'(s) = -F(s).$$

Notăm $h(t) = \frac{f(t)}{t}$; utilizând Teorema 3.10 primim:

$$(3.2) \quad F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} = \mathcal{L}\{th(t)\} = -(\mathcal{L}\{h(t)\})'.$$

Din (3.1) și (3.2) obținem $G'(s) = (\mathcal{L}\{h(t)\})'$, deci

$$(3.3) \quad \mathcal{L}\{h(t)\}(s) = G(s) + C.$$

Trecând la limită pentru $s \rightarrow \infty$ ($s \in \mathbb{R}$) rezultă

$$\lim_{s \rightarrow \infty} \mathcal{L}\{h(t)\}(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} G(s) + C;$$

deoarece $\lim_{s \rightarrow \infty} G(s) = 0$ (conform definiției lui G) și $\lim_{s \rightarrow \infty} \mathcal{L}\{h(t)\}(s) = 0$, obținem $C = 0$, de unde deducem via (3.3):

$$\mathcal{L}\left\{\frac{f(t)}{t}\right\}(s) = G(s) = \int_s^\infty F(y)dy.$$

Corolarul 3.13 rezultă luând $s = 0$ în egalitatea din enunțul teoremei, scrisă sub forma

$$\int_s^\infty \frac{f(t)}{t} e^{-st} dt = \int_s^\infty F(y)dy.$$

Demonstrația Teoremei 3.14

Utilizând egalitatea $f(x + kT) = f(x)$, $\forall k \in \mathbb{N}$, obținem:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{f(t)\}(s) &= \int_0^\infty e^{-st} f(t) dt = \lim_{n \rightarrow \infty} \int_0^{(n+1)T} e^{-st} f(t) dt \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{k=0}^n \int_{kT}^{(k+1)T} f(t) e^{-st} dt \stackrel{t-kT=x}{=} \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{k=0}^n \int_0^T f(x + kT) e^{-sx} e^{-skT} dx \\ &= \left(\int_0^T f(x) e^{-sx} dx \right) \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{k=0}^n e^{-skT} = \left(\int_0^T f(t) e^{-st} dt \right) \sum_{n=0}^\infty (e^{-sT})^n \\ &= \frac{1}{1 - e^{-sT}} \int_0^T f(t) e^{-st} dt, \end{aligned}$$

deoarece $|e^{-sT}| = e^{-T \operatorname{Re} s} < 1$, $\forall s \in \Delta_0$ ($\operatorname{Re} s > \sigma_0 \geq 0$).

3.16. Exemple (Dicționar de transformate Laplace fundamentale)

Prezentăm o listă de transformate Laplace fundamentale (elementare), al căror calcul utilizează proprietățile (teoremele) demonstrate anterior.

$$\mathbf{3.16.1.} \quad \mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{s-a}, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} a, \quad a \in K$$

$$\mathbf{3.16.2.} \quad \mathcal{L}\{t^\alpha\} = \frac{\Gamma(\alpha+1)}{s^{\alpha+1}}, \quad \alpha > -1; \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.3.} \quad \mathcal{L}\{t^n\} = \frac{n!}{s^{n+1}}, \quad n \in \mathbb{N}, \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.4.} \quad \mathcal{L}\{1\} = \mathcal{L}\{u(t)\} = \frac{1}{s}, \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.5.} \quad \mathcal{L}\left\{\frac{1}{\sqrt{t}}\right\} = \sqrt{\frac{\pi}{s}}, \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.6.} \quad \mathcal{L}\{\cos at\} = \frac{s}{s^2 + a^2}, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.7.} \quad \mathcal{L}\{\sin at\} = \frac{a}{s^2 + a^2}, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \operatorname{Re} s > 0$$

$$\mathbf{3.16.8.} \quad \mathcal{L}\{\operatorname{ch} at\} = \frac{s}{s^2 - a^2}, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \operatorname{Re} s > |a|$$

$$\mathbf{3.16.9.} \quad \mathcal{L}\{\operatorname{sh} at\} = \frac{a}{s^2 - a^2}, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \operatorname{Re} s > |a|$$

$$\mathbf{3.16.10.} \quad \mathcal{L}\{t^\alpha e^{at}\} = \frac{\Gamma(\alpha+1)}{(s-a)^{\alpha+1}}, \quad \alpha > -1, \quad a \in K, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} a$$

$$\mathbf{3.16.11.} \quad \mathcal{L}\{t^n e^{at}\} = \frac{n!}{(s-a)^{n+1}}, \quad n \in \mathbb{N}, \quad a \in K, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} a$$

$$\mathbf{3.16.12.} \quad \mathcal{L}\{e^{\lambda t} \cos at\} = \frac{s-\lambda}{(s-\lambda)^2 + a^2}, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} \lambda, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \lambda \in K$$

$$\mathbf{3.16.13.} \quad \mathcal{L}\{e^{\lambda t} \sin at\} = \frac{a}{(s-\lambda)^2 + a^2}, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} \lambda, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \lambda \in K$$

$$\mathbf{3.16.14.} \quad \mathcal{L}\{e^{\lambda t} \operatorname{ch} at\} = \frac{s-\lambda}{(s-\lambda)^2 - a^2}, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} \lambda + |a|, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \lambda \in K$$

$$\mathbf{3.16.15.} \quad \mathcal{L}\{e^{\lambda t} \operatorname{sh} at\} = \frac{a}{(s-\lambda)^2 - a^2}, \quad \operatorname{Re} s > \operatorname{Re} \lambda + |a|, \quad a \in \mathbb{R}, \quad \lambda \in K$$

$$\mathbf{3.16.16.} \quad \mathcal{L}\{t \cos at\} = \frac{s^2 - a^2}{(s^2 + a^2)^2}, \quad \operatorname{Re} s > 0, \quad a \in \mathbb{R}$$

$$\mathbf{3.16.17.} \quad \mathcal{L}\{t \sin at\} = \frac{2as}{(s^2 + a^2)^2}, \quad \operatorname{Re} s > 0, \quad a \in \mathbb{R}$$

$$\mathbf{3.16.18.} \quad \mathcal{L}\{\operatorname{Si}(t)\} = \frac{1}{s} \left(\frac{\pi}{2} - \operatorname{arctg} s \right) = \frac{1}{s} \operatorname{arctg} s = \frac{1}{s} \operatorname{arctg} \frac{1}{s},$$

$\operatorname{Re} s > 0$, unde "Si" este funcția "sinus-integral", $\operatorname{Si}(t) = \int_0^t \frac{\sin x}{x} dx$,
 $\forall t > 0$.

Menționăm că prin "arctg" se înțelege ramura olomorfă a funcției multi-forme "arctg" care pentru $s \in \mathbb{R}$ și $s > 0$ ia valori în intervalul $\left(0, \frac{\pi}{2}\right)$.

$$\mathbf{3.16.19.} \quad (\text{i}) \quad \mathcal{L}\{\mathcal{J}_0(t)\} = \frac{1}{\sqrt{s^2 + 1}}$$

$$(\text{ii}) \quad \mathcal{L}\{\mathcal{J}_n(t)\} = \frac{(\sqrt{s^2 + 1} - s)^n}{\sqrt{s^2 + 1}}, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$\mathbf{3.16.20.} \quad \mathcal{L}\{\mathcal{J}_\nu(t)\} = \frac{(\sqrt{s^2 + 1} - s)^\nu}{\sqrt{s^2 + 1}}, \quad \nu > -1.$$

$$\text{Reamintim c\^a } \mathcal{J}_\nu(t) = \sum_{m=0}^{\infty} (-1)^m \frac{1}{m! \Gamma(m + \nu + 1)} \left(\frac{t}{2}\right)^{2m + \nu}$$

sunt funcțiile lui Bessel de ordin ν .

Rezolvare.

Exemplele 3.16.1-3.16.5. Provin din Exemplele 3.3.1 și 3.3.2.

Transformatele 3.16.6-3.16.9 utilizează definiția complexă a semnalelor aferente, liniaritatea transformării Fourier (Proprietatea 3.4) și Exemplul 3.16.1. De exemplu:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\sin at\} &= \mathcal{L}\left\{\frac{1}{2j}(e^{jat} - e^{-jat})\right\} = \frac{1}{2j}(\mathcal{L}\{e^{jat}\} - \mathcal{L}\{e^{-jat}\}) \\ &= \frac{1}{2j} \left(\frac{1}{s - aj} - \frac{1}{s + aj} \right) = \frac{a}{s^2 + a^2}, \end{aligned}$$

unde $\operatorname{Re} s > \operatorname{Re}(\pm aj) = 0$.

Transformatele 3.16.10-3.16.15 se bazează pe Teorema 3.8 a deplasării imaginii și pe Exemplele 3.16.1-3.16.3, 3.16.6, 3.16.7. De exemplu:

$$\mathcal{L}\{t^\alpha e^{at}\}(s) = \mathcal{L}\{t^\alpha\}(s - a) = \frac{\Gamma(\alpha + 1)}{s^{\alpha+1}} \Big|_{s=s-a} = \frac{\Gamma(\alpha + 1)}{(s - a)^{\alpha+1}}.$$

Exemplele 3.16.16-3.16.17 folosesc Teorema derivării imaginii 3.10; astfel,

$$\mathcal{L}\{t \cos at\} = (-1)^1 (\mathcal{L}\{\cos at\})' = - \left(\frac{s}{s^2 + a^2} \right)' = \frac{s^2 - a^2}{(s^2 + a^2)^2}$$

Exemplul 3.16.18 utilizează Teoremele 3.11 și 3.12:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\text{Si}(t)\} &= \mathcal{L}\left\{\int_0^t \frac{\sin x}{x} dx\right\} = \frac{1}{s} \mathcal{L}\left\{\frac{\sin t}{t}\right\} = \frac{1}{s} \int_s^\infty \mathcal{L}\{\sin t\}(y) dy \\ &= \frac{1}{s} \int_s^\infty \frac{1}{y^2 + 1} dy = \frac{1}{s} \arctg y \Big|_s^\infty = \frac{1}{s} \left(\frac{\pi}{2} - \arctg s \right) \end{aligned}$$

3.16.19. Transformata Laplace a funcțiilor lui Bessel $\mathcal{J}_n(t)$, $n \geq 0$

(i) Utilizând Teorema 3.15 și Exemplul 3.16.3 obținem

$$(3.4) \quad \mathcal{L}\{\mathcal{J}_0(t)\} = \mathcal{L}\left\{\sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n}{2^{2n}(n!)^2} t^{2n}\right\} = \frac{1}{s} \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \frac{(2n)!}{2^{2n}(n!)^2} \cdot \frac{1}{s^{2n}}.$$

Să considerăm seria binomială

$$(1+z)^\alpha = 1 + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\alpha(\alpha-1)\dots(\alpha-n+1)}{n!} z^n, \quad \alpha \in \mathbb{C}, \quad |z| < 1;$$

pentru $z = s^{-2}$ și $\alpha = -\frac{1}{2}$, primim

$$\begin{aligned} (3.5) \quad (1+s^{-2})^{-1/2} &= 1 + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{-\frac{1}{2} \left(-\frac{3}{2}\right) \left(-\frac{5}{2}\right) \dots \left(-\frac{2n-1}{2}\right)}{n!} \cdot \frac{1}{s^{2n}} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n (2n)!}{(n!)^2 2^{2n}} \cdot \frac{1}{s^{2n}}. \end{aligned}$$

Din (3.4) și (3.5) deducem:

$$\mathcal{L}\{\mathcal{J}_0(t)\} = \frac{1}{s} (1+s^{-2})^{-1/2} = \frac{1}{\sqrt{s^2+1}}.$$

(ii) Utilizăm metoda inducției matematice. Deoarece $\mathcal{J}_1(t) = -\mathcal{J}_0'(t)$, din Teorema 3.9.1 rezultă

$$\mathcal{L}\{\mathcal{J}_1(t)\} = -\mathcal{L}\{\mathcal{J}_0'(t)\} = -s\mathcal{L}\{\mathcal{J}_0(t)\} + \mathcal{J}_0(0)$$

$$= -s \frac{1}{\sqrt{s^2+1}} + 1 = \frac{\sqrt{s^2+1} - s}{\sqrt{s^2+1}}.$$

Presupunem egalitatea $\mathcal{L}\{\mathcal{J}_k(t)\} = \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^k}{\sqrt{s^2+1}}$ adevărată pentru $k \in \{0, 1, 2, \dots, n-1\}$ și o demonstrăm pentru $k = n \geq 2$. Din relațiile de recurență pentru funcțiile lui Bessel $\mathcal{J}_n(t) = \mathcal{J}_{n-2}(t) - 2\mathcal{J}'_{n-1}(t)$, $n \geq 2$, din Teorema 3.9.1 și din egalitatea $\mathcal{J}_{n-1}(0) = 0$, $\forall n \geq 2$, primim succesiv:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\mathcal{J}_n(t)\} &= \mathcal{L}\{\mathcal{J}_{n-2}(t)\} - 2\mathcal{L}\{\mathcal{J}'_{n-1}(t)\} = \mathcal{L}\{\mathcal{J}_{n-2}(t)\} + 2s\mathcal{L}\{\mathcal{J}_{n-1}(t)\} \\ &= \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^{n-2}}{\sqrt{s^2+1}} - 2s \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^{n-1}}{\sqrt{s^2+1}} \\ &= \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^{n-2}}{\sqrt{s^2+1}} (1 - 2s\sqrt{s^2+1} + 2s^2) \\ &= \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^{n-2}}{\sqrt{s^2+1}} (\sqrt{s^2+1} - s)^2 = \frac{(\sqrt{s^2+1} - s)^n}{\sqrt{s^2+1}}. \end{aligned}$$

În continuare, vom enumera o serie de **proprietăți care descriu comportarea asimptotică a originalului și transformatei Laplace**.

3.17. Comportarea la infinit a transformatei

Dacă $f \in \mathcal{O}$ și $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}$, atunci $\lim_{\operatorname{Re} s \rightarrow \infty} F(s) = 0$.

Observații. (i) Relația $\lim_{s \rightarrow \infty} F(s) = 0$ este, de asemenea, adevărată dacă $\arg s \in \left(-\frac{\pi}{2}, \frac{\pi}{2}\right)$.

(ii) Din Teorema 3.17 rezultă că nu orice funcție complexă (chiar olomoră) este imaginea Laplace a unei funcții original; de exemplu, nu există $f \in \mathcal{O}$ astfel încât $\mathcal{L}\{f(t)\}(s) = 1$ sau $\mathcal{L}\{f(t)\} = P(s)$, unde P este un polinom nenul. Acest "defect" se va remedia în cadru distribuțional (capitolul 6).

3.18. Teorema valorii inițiale

Dacă $f \in \mathcal{O}$ și $f' \in \mathcal{O}$, atunci $\lim_{\operatorname{Re} s \rightarrow \infty} sF(s) = f(0+0)$.

Observație. Relația $\lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) = f(0+0)$ are loc dacă $\arg s \in \left(-\frac{\pi}{2}, \frac{\pi}{2}\right)$.

3.19. Teorema valorii finale

Dacă $f \in \mathcal{O}$ și $f' \in \mathcal{O}$, f' este mărginită și există $f(\infty) \stackrel{\text{def}}{=} \lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$, atunci $\lim_{s \rightarrow 0} sF(s) = f(\infty)$.

Un rezultat important din teoria transformatei Laplace descrie **acțiunea transformatei Laplace asupra produsului de convoluție** a două originale Laplace și stabilește, ca o consecință, formula lui Duhamel, aplicată frecvent în electrotehnică.

În primul rând, să observăm că produsul de convoluție a două originale Laplace f și g există și se poate descrie prin oricare din următoarele egalități (§1.4, Cap.1):

$$(f * g)(t) = \int_0^\infty f(x)g(t-x)dx = \int_0^t f(x)g(t-x)dx, \quad t \geq 0.$$

3.20. Teorema produsului de convoluție

Dacă $f, g \in \mathcal{O}$, $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s)$ și $G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}(s)$, atunci:

(i) $f * g \in \mathcal{O}$

(ii) Are loc egalitatea $\mathcal{L}\{(f * g)(t)\}(s) = F(s)G(s)$.

Demonstrație

(i) Este clar că $f * g$ îndeplinește primele două condiții ale unui original Laplace (Definiția 2.1). Să arătăm că f este de ordin exponențial. Din ipoteză rezultă că $\exists M_1, M_2 \geq 0$ și $\exists s_1, s_2 \geq 0$ astfel încât $|f(t)| \leq M_1 e^{s_1 t}$ și $|g(t)| \leq M_2 e^{s_2 t}$, $\forall t \geq 0$. Atunci

$$|(f * g)(t)| \leq M \int_0^t e^{s_1 x} e^{s_2 (t-x)} dx = M e^{s_2 t} \int_0^t e^{(s_1 - s_2)x} dx,$$

unde $M = M_1 M_2$. Dacă $s_1 = s_2$, utilizând inegalitatea $t < e^t$, $\forall t \geq 0$, rezultă

$$|(f * g)(t)| \leq M t e^{s_2 t} \leq M e^{(s_2 + 1)t}.$$

Dacă $s_1 > s_2$, deducem

$$|(f * g)(t)| \leq \frac{M}{s_1 - s_2} e^{s_2 t} e^{(s_1 - s_2)x} \Big|_0^t = \frac{M}{s_1 - s_2} (e^{s_1 t} - 1) \leq \frac{M}{s_1 - s_2} e^{s_1 t}.$$

Dacă $s_1 < s_2$, similar, obținem

$$|(f * g)(t)| \leq \frac{M}{s_2 - s_1} e^{s_2 t}.$$

Astfel, $f * g$ îndeplinește și condiția de creștere exponențială a unui original Laplace, deci $f * g \in \mathcal{O}$.

(ii) Utilizând Teorema 3.6 și Teorema lui Fubini (de schimbare a ordinii de integrare), obținem:

$$\begin{aligned} F(s)G(s) &= G(s) \int_0^\infty f(x)e^{-sx}dx = \int_0^\infty f(x)G(s)e^{-sx}dx \\ &= \int_0^\infty f(x)\mathcal{L}\{g(t-x)\}(s)ds = \int_0^\infty f(x)dx \int_0^\infty g(t-x)e^{-st}dt \\ &= \int_0^\infty e^{-st}dt \int_0^\infty f(x)g(t-x)dx \\ &= \int_0^\infty (f * g)(t)e^{-st}dt = \mathcal{L}\{(f * g)(t)\}(s), \end{aligned}$$

ceea ce încheie demonstrația teoremei.

3.21. Formula lui Duhamel

Dacă $f \in \mathcal{O}$, $g \in \mathcal{O}$ și g este o funcție derivabilă atunci, cu notația

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s), \quad G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}(s),$$

are loc egalitatea

$$sF(s)G(s) = \mathcal{L}\left\{f(t)g(0) + \int_0^t f(x)g'(t-x)dx\right\}(s),$$

numită formula lui Duhamel.

Demonstrație

Derivând egalitatea

$$(f * g)(t) = \int_0^t f(x)g(t-x)dx,$$

obținem

$$(f * g)'(t) = f(t)g(0) + \int_0^t f(x)g'(t-x)dx;$$

aplicând operatorul de transformare Laplace acestei egalități de funcții original, rezultă:

$$(3.6) \quad \mathcal{L}\{(f * g)'(t)\}(s) = \mathcal{L}\left\{f(t)g(0) + \int_0^t f(x)g'(t-x)dx\right\}.$$

Pe de altă parte, din Teorema 3.9.1 și din Teorema 3.20, observând că $(f * g)(0) = 0$, primim:

$$(3.7) \quad \mathcal{L}\{(f * g)'(t)\}(s) = s\mathcal{L}\{(f * g)(t)\} - (f * g)(0 + 0) = sF(s)G(s).$$

Relațiile (3.6) și (3.7) demonstrează Formula lui Duhamel.

În finalul acestui paragraf, descriem **comportarea transformării Laplace la derivarea sau integrarea în raport cu un parametru**

3.22. Definiție

Fie $I \subseteq \mathbb{R}$ un interval nevid și $f : \mathbb{R} \times I \rightarrow K$, $(t, u) \mapsto f(t, u)$, o funcție dată. Pentru fiecare $u \in I$ fixat definim funcția $g_u : \mathbb{R} \rightarrow K$, $g_u(t) = f(t, u)$. Funcția f se numește **original Laplace în raport cu t** dacă $g_u \in \mathcal{O}$, $\forall u \in I$; utilizăm notația $f(t, u) \in \mathcal{O}(t)$.

$$\text{Fie } F(s, u) = \mathcal{L}\{f(t, u)\}(s, u) = \int_0^\infty f(t, u)e^{-st}dt.$$

3.23. Teoremă

Fie $f(t, u) \in \mathcal{O}(t)$.

3.23.1. Dacă există derivata parțială $\frac{\partial f}{\partial u}(t, u)$, $\forall (t, u) \in \mathbb{R} \times I$ și $\frac{\partial f}{\partial u} \in \mathcal{O}(t)$, atunci

$$\frac{\partial F}{\partial u}(s, u) = \mathcal{L}\left\{\frac{\partial f}{\partial u}(t, u)\right\}(s, u),$$

adică

$$\frac{\partial}{\partial u}\mathcal{L}\{f(t, u)\}(s, u) = \int_0^\infty \frac{\partial f}{\partial u}(t, u)e^{-st}dt.$$

3.23.2. Are loc egalitatea

$$\mathcal{L}\left\{\int_a^b f(t, u)du\right\}(s) = \int_a^b F(s, u)du, \quad \forall a, b \in I.$$

4 Inversarea transformării Laplace

4.1. Formula lui Mellin-Fourier de inversare a transformării Laplace

Dacă $f \in \mathcal{O}$ este o funcție continuă, $\sigma_0 = \sigma_0(f)$ este abscisa de convergență a originalului f și $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}$, atunci pentru orice $\sigma \in \mathbb{R}$ cu $\sigma > \sigma_0$ fixat și pentru orice $t \geq 0$ are loc egalitatea

$$f(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds,$$

numită **formula Mellin-Fourier** asociată funcției $f \in \mathcal{O} \cap C(\mathbb{R})$.

4.2. Observație

Utilizând Teorema reziduurilor și presupunând că singularitățile funcției complexe $s \mapsto F(s)e^{st}$, adică singularitățile lui $s \mapsto F(s)$, situate în semiplanul $\operatorname{Re} s < \sigma_0$ sunt în număr finit, primim:

$$f(t) = \sum_{\operatorname{Re} s_k < \sigma_0} \operatorname{Rez}[F(s)e^{st}; s_k].$$

4.3. Corolar

Restricția operatorului \mathcal{L} din Definiția 3.2 la $\mathcal{O} \cap C(\mathbb{R})$ este injectivă, adică $\forall f, g \in \mathcal{O} \cap C(\mathbb{R})$ astfel încât $\mathcal{L}f = \mathcal{L}g$ rezultă $f = g$.

Demonstrație

Este o consecință directă a Teoremei 4.1.

4.4. Observație

Dacă în Teorema 4.1 renunțăm la condiția de continuitate pe \mathbb{R} a originalului f , atunci membrul stâng $f(t)$ al Formulei Mellin-Fourier se înlocuiește cu $\frac{f(t-0) + f(t+0)}{2}$, $\forall t \geq 0$; similar pentru Observația 4.2 și Corolarul 4.3.

Formula lui Mellin-Fourier (Teorema 4.1) indică un mod de calcul al originalului $f(t)$ dacă se cunoaște imaginea sa Laplace $F(s)$. Teorema următoare (pe care o enunțăm fără demonstrație) formulează condiții suficiente ca o funcție complexă $F(s)$ să fie imaginea unui original $f(t)$ și reprezintă, alături de Formula Mellin-Fourier, baza definirii transformării Laplace inverse.

4.5. Teoremă

Fie $F(s)$ o funcție complexă, cu următoarele proprietăți:

(i) $\exists \sigma_0 \geq 0$ astfel încât F este olomorfă pe semiplanul $\Delta_0 = \{s \in \mathbb{C} : \operatorname{Re} s \geq \sigma_0\}$.

(ii) $\lim_{|s| \rightarrow \infty} F(s) = 0$, uniform în raport cu $\arg s$ pe orice semiplan $\Delta_0(\sigma) = \{s \in \mathbb{C} : \operatorname{Re} s > \sigma\}$, unde $\sigma > \sigma_0$ este un număr real dat.

(iii) Integrala $\int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)ds$ este absolut convergentă, pentru orice $\sigma > \sigma_0$ fixat.

În aceste condiții, funcția $f : \mathbb{R} \rightarrow K$,

$$(4.1) \quad f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds, & t \geq 0 \end{cases}$$

are următoarele proprietăți:

1° $f \in \mathcal{O}$

2° $\mathcal{L}\{f(t)\}(s) = F(s)$, $\forall s \in \Delta_0$.

4.6. Definiție

Fie $F(s)$ o funcție complexă cu proprietățile (i), (ii) și (iii) din Teorema 4.5. Funcția original $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ dată de relația (4.1) se numește **transformata Laplace inversă** a funcției $F(s)$.

Ținând seama de Corolarul 4.3 și de Observația 4.4, deducem că operatorul de transformare Laplace \mathcal{L} din Definiția 3.2 (mai exact o restricție a sa notată identic) este inversabil, de aceea originalul $f(t)$ din Definiția 4.6 se notează $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t)$, uneori $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}$. Operatorul \mathcal{L}^{-1} se numește *operator de transformare Laplace inversă*. Din Teorema 4.5.(2°) obținem relațiile:

$$(4.2) \quad \begin{cases} \mathcal{L}\{f(t)\}(s) = F(s) \Leftrightarrow f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t), \text{ adică} \\ f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{\mathcal{L}\{f(t)\}(s)\}(t), \quad t \geq 0. \end{cases}$$

5 Proprietăți ale transformării Laplace inversă

Proprietățile transformării Laplace din paragraful 3 admit, în baza Definiției 4.6 și a relațiilor (4.2), o exprimare în termenii transformării Laplace

inverse. Listăm cele mai importante proprietăți ale operatorului \mathcal{L}^{-1} , utilizând notațiile $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s)$, $G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}(s)$, $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t)$, cu $f, g \in \mathcal{O}$.

5.1. Liniaritatea

$$\mathcal{L}^{-1}\{\alpha F(s) + \beta G(s)\} = \alpha \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} + \beta \mathcal{L}^{-1}\{G(s)\}, \quad \forall \alpha, \beta \in K$$

$$\mathbf{5.2.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{F(as)\}(t) = \frac{1}{a} f\left(\frac{t}{a}\right) u(t) = \frac{1}{a} \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}\left(\frac{t}{a}\right) u(t), \quad \forall a > 0$$

$$\begin{aligned} \mathbf{5.3.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{e^{-as}F(s)\}(t) &= f(t-a)u(t-a) \\ &= \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t-a)u(t-a), \quad \forall a \geq 0 \end{aligned}$$

$$\mathbf{5.4.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{F(s-a)\}(t) = e^{at}f(t)u(t) = e^{at}\mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t), \quad \forall a \in K$$

$$\mathbf{5.5.1.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{sF(s)\} = f'(t)u(t), \text{ dacă } f' \in \mathcal{O} \text{ și } f(0+0) = 0$$

$$\mathbf{5.5.2.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{s^n F(s)\} = f^{(n)}(t)u(t), \text{ dacă } f^{(k)} \in \mathcal{O}, \quad 0 \leq k \leq n \text{ și } f^{(k)}(0+0) = 0, \quad 0 \leq k \leq n-1$$

$$\mathbf{5.6.1.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{F'(s)\} = -tf(t)u(t)$$

$$\mathbf{5.6.2.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{F^{(n)}(s)\} = (-1)^n t^n f(t)u(t)$$

$$\mathbf{5.7.} \quad \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{F(s)}{s}\right\} = u(t) \int_0^t f(x)dx$$

$$\mathbf{5.8.} \quad \mathcal{L}^{-1}\left\{\int_s^\infty F(y)dy\right\} = \frac{f(t)}{t}u(t), \text{ dacă } \frac{f(t)}{t} \in \mathcal{O}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{5.9.} \quad \mathcal{L}^{-1}\{F(s)G(s)\} &= (f * g)(t)u(t) \\ &= (\mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t) * \mathcal{L}^{-1}\{G(s)\}(t))u(t). \end{aligned}$$

$$\mathbf{5.10.} \quad \mathcal{L}\{f(t)g(t)\}(s) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(y)G(s-y)dy, \text{ unde } \sigma > \sigma_0(f) \text{ este fixat.}$$

6 Calculul transformatei Laplace inverse

Din Teorema 4.1 și Observația 4.2 rezultă următoarea formulă de calcul privind transformarea Laplace inversă:

$$\mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}(t) = \sum_{\operatorname{Re} s_k < \sigma_0} \operatorname{Rez}(F(s)e^{st}; s_k).$$

În practică, se utilizează dicționarul (tabelul) de transformate directe Laplace (secțiunea 3.16) și proprietățile transformării Laplace, care conduc la calcule mai rapide. Iată câteva exemple:

$$\mathbf{6.1.} \quad \mathcal{L}\{e^{at}\} = \frac{1}{s-a} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s-a}\right\} = e^{at}u(t)$$

$$\mathbf{6.2.} \quad \mathcal{L}\{t^n\} = \frac{n!}{s^{n+1}} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^n}\right\} = \frac{t^{n-1}}{(n-1)!}u(t)$$

$$\mathbf{6.3.} \quad \mathcal{L}\{t^n e^{at}\} = \frac{n!}{(s-a)^{n+1}} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{(s-a)^n}\right\} = \frac{t^{n-1}}{(n-1)!}e^{at}u(t)$$

$$\mathbf{6.4.} \quad \mathcal{L}\{\cos at\} = \frac{s}{s^2+a^2} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{s}{s^2+a^2}\right\} = u(t)\cos at$$

$$\mathbf{6.5.} \quad \mathcal{L}\{\sin at\} = \frac{a}{s^2+a^2} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^2+a^2}\right\} = \frac{1}{a}u(t)\sin at$$

$$\mathbf{6.6.} \quad \mathcal{L}\{\operatorname{ch} at\} = \frac{s}{s^2-a^2} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{s}{s^2-a^2}\right\} = u(t)\operatorname{ch} at$$

$$\mathbf{6.7.} \quad \mathcal{L}\{\operatorname{sh} at\} = \frac{a}{s^2-a^2} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^2-a^2}\right\} = \frac{1}{a}u(t)\operatorname{sh} at$$

$$\mathbf{6.8.} \quad \mathcal{L}\left\{\frac{1}{\sqrt{t}}\right\} = \sqrt{\frac{\pi}{s}} \Leftrightarrow \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{\sqrt{s}}\right\} = \frac{u(t)}{\sqrt{\pi t}}$$

Sunt utile, de asemenea, următoarele două rezultate, cunoscute sub numele de Teoremele lui Heaviside.

6.9. Prima teoremă a lui Heaviside

Dacă funcția $F(s)$ se poate dezvolta în serie Laurent de forma

$$F(s) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{a_n}{s^{n+1}},$$

seria fiind convergentă pentru $|s| > R$, cu $R > 0$ fixat, atunci originalul $f(t)$ este dat de egalitatea

$$f(t) = u(t) \sum_{n=0}^{\infty} \frac{a_n}{n!} t^n, \quad t \in \mathbb{R}.$$

6.10. A doua teoremă a lui Heaviside (Calculul transformatei Laplace inverse a unei funcții raționale)

Dacă $F(s) = \frac{P(s)}{Q(s)}$ este o funcție rațională, cu $\text{grad} P < \text{grad} Q$ și $(P, Q) = 1$, atunci $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}$ este suma originalelor corespunzătoare fracțiilor simple în care se descompune $F(s)$.

6.11. Transformata Laplace inversă a fracțiilor simple

$$6.11.1. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s-a} \right\} = e^{at} u(t), \quad a \in K$$

$$6.11.2. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s-a)^n} \right\} = \frac{t^{n-1}}{(n-1)!} e^{at} u(t), \quad n \in \mathbb{N}^*, \quad a \in K$$

$$6.11.3. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{s^2 + a^2} \right\} = u(t) \cos at, \quad a \in \mathbb{R}$$

$$6.11.4. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + a^2} \right\} = \frac{1}{a} u(t) \sin at, \quad a \in \mathbb{R}$$

$$6.11.5. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{(s^2 + a^2)^2} \right\} = \frac{1}{2a} t u(t) \sin at, \quad a > 0.$$

Într-adevăr,

$$\begin{aligned} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{(s^2 + a^2)^2} \right\} &= -\frac{1}{2} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \left(\frac{1}{s^2 + a^2} \right)' \right\} \stackrel{5.6.2}{=} \\ &= -\frac{1}{2} (-1)^1 t u(t) \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + a^2} \right\} = \frac{1}{2a} t u(t) \sin at \end{aligned}$$

$$6.11.6. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s^2 + a^2)^2} \right\} = \frac{1}{2a^3} (\sin at - at \cos at) u(t)$$

Într-adevăr,

$$\begin{aligned}
 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s^2 + a^2)^2} \right\} &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + a^2} \cdot \frac{1}{s^2 + a^2} \right\} \stackrel{5.9}{=} \\
 &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + a^2} \right\} (t) * \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + a^2} \right\} (t) = \frac{1}{a^2} (\sin at) * (\sin at) \\
 &= \frac{1}{a^2} \int_0^t \sin ax \sin a(t-x) dx = \frac{1}{2a^2} \int_0^t [\cos(2ax - at) - \cos at] dt \\
 &= \frac{1}{2a^2} \left[\frac{1}{2a} \sin(2ax - at) \Big|_0^t - (\cos at)x \Big|_0^t \right] \\
 &= \frac{1}{2a^3} (\sin at - at \cos at) u(t)
 \end{aligned}$$

6.11.7. $\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{As + B}{(s^2 + a^2)^n} \right\}$, $n \geq 3$; se stabilesc formule de recurență.

6.12. Exemple

$$\begin{aligned}
 \text{6.12.1. } \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3s + 2}{4s^2 + 4s + 5} \right\} &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3s + 2}{(2s + 1)^2 + 4} \right\} \\
 &= \frac{1}{4} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3s + 2}{\left(s + \frac{1}{2}\right)^2 + 1} \right\} = \frac{1}{4} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3\left(s + \frac{1}{2}\right) + \frac{1}{2}}{\left(s + \frac{1}{2}\right)^2 + 1} \right\} \stackrel{5.4}{=} \\
 &= \frac{1}{4} e^{-t/2} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{3s + \frac{1}{2}}{s^2 + 1} \right\} = \frac{1}{4} e^{-t/2} \left[3 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{s^2 + 1} \right\} + \frac{1}{2} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 + 1} \right\} \right] \\
 &= \frac{1}{8} e^{-t/2} (6 \cos t + \sin t) u(t)
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \text{6.12.2. } \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{2s - 5}{(s^2 - 10s + 34)^2} \right\} &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{2(s - 5) + 5}{[(s - 5)^2 + 9]^2} \right\} \stackrel{5.4}{=} \\
 &= e^{5t} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{2s + 5}{(s^2 + 9)^2} \right\} = e^{5t} \left[2 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{(s^2 + 9)^2} \right\} + 5 \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s^2 + 9)^2} \right\} \right]
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
&= e^{5t} \left[\frac{1}{3} t \sin 3t + 5 \frac{1}{54} (\sin 3t - 3t \cos 3t) \right] u(t) \\
&= \frac{1}{54} e^{5t} (18t \sin 3t + 5 \sin 3t - 15 \cos 3t) u(t)
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\text{6.12.3. } \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^{n+1}} e^{-1/s} \right\} &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^{n+1}} \sum_{m=0}^{\infty} \frac{1}{m!} \left(-\frac{1}{s} \right)^m \right\} \\
&= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \sum_{m=0}^{\infty} \frac{(-1)^m}{m!} \cdot \frac{1}{s^{m+n+1}} \right\} = \sum_{m=0}^{\infty} \frac{(-1)^m}{m!} \cdot \frac{t^{m+n}}{(m+n)!} \\
&= t^{n/2} \sum_{m=0}^{\infty} \frac{(-1)^m}{m!(m+n)!} \left(\frac{2\sqrt{t}}{2} \right)^{2m+n} = t^{n/2} \mathcal{J}_n(2\sqrt{t}),
\end{aligned}$$

unde \mathcal{J}_n este funcția lui Bessel de speța întâi și de ordin n , vezi 3.6.19.

$$\begin{aligned}
\text{6.12.4. } \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{s^4 + 4} \right\} &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s^2 + 2)^2 - 4s^2} \right\} \\
&= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s}{(s^2 - 2s + 2)(s^2 + 2s + 2)} \right\} \\
&= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{4} \cdot \frac{(s^2 + 2s + 2) - (s^2 - 2s + 2)}{(s^2 - 2s + 2)(s^2 + 2s + 2)} \right\} \\
&= \frac{1}{4} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2 - 2s + 2} - \frac{1}{s^2 + 2s + 2} \right\} \\
&= \frac{1}{4} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s-1)^2 + 1} \right\} - \frac{1}{4} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{(s+1)^2 + 1} \right\} \\
&= \left(\frac{1}{4} e^t \sin t - \frac{1}{4} e^{-t} \sin t \right) u(t) = \frac{1}{2} \sin t \cdot \operatorname{sh} t \cdot u(t).
\end{aligned}$$

7 Aplicații ale transformării Laplace

7.1. Ecuatii diferențiale liniare (E.d.l.)

7.1.1. E.d.l. cu coeficienți constanți

Să considerăm ecuația diferențială

$$(7.1) \quad a_0 x^{(n)}(t) + a_1 x^{(n-1)}(t) + a_2 x^{(n-2)}(t) + \cdots + a_n x(t) = f(t), \quad a_0 \neq 0,$$

unde $f \in \mathcal{O}$ este dată, iar $x \in \mathcal{O}$ este semnalul (funcția) necunoscută, de clasă $C^n(I)$.

Atașăm e.d.l. (7.1) condițiile inițiale (Cauchy)

$$(7.2) \quad x(0) = x_0, \quad x'(0) = x_1, \quad x''(0) = x_2, \dots, x^{(n-1)}(0) = x_{n-1},$$

unde $x_k \in \mathbb{R}$, $0 \leq k \leq n-1$, sunt date.

Aplicăm e.d.l. (7.1) transformarea Laplace și folosim Teorema derivării originalului (Teorema 3.9); notând $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$ și $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}$, obținem:

$$\begin{aligned} a_0 \left[s^n X(s) - \sum_{k=0}^{n-1} s^{n-k-1} x_k \right] + a_1 \left[s^{n-1} X(s) - \sum_{k=0}^{n-2} s^{n-2-k} x_k \right] + \dots + \\ + a_n X(s) = F(s), \end{aligned}$$

de unde primim:

$$(7.3) \quad P(s)X(s) = F(s) + G(s),$$

unde $P(s) = a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \dots + a_n$ și

$$G(s) = \sum_{i=0}^{n-1} a_i \sum_{k=0}^{n-1-i} s^{n-k-i-1} x_k.$$

Egalitatea (7.3) se numește *ecuația operațională* asociată e.d.l. (7.1). Din (7.3) rezultă $X(s) = \frac{F(s) + G(s)}{P(s)}$, de unde $x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\}(t)$.

Exemplu. Să se rezolve ecuația diferențială $x'' + 4x = e^{-t}$, cu condițiile inițiale $x(0) = 0$, $x'(0) = 1$.

Rezolvare. Notând $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}(s)$, obținem

$$s^2 X(s) - s \cdot 0 - 1 + 4X(s) = \frac{1}{s+1} \Leftrightarrow X(s) = \frac{s+2}{(s+1)(s^2+4)} \Leftrightarrow$$

$$X(s) = \frac{1}{5} \cdot \frac{1}{s+1} - \frac{1}{5} \cdot \frac{s}{s^2+4} + \frac{6}{5} \cdot \frac{1}{s^2+4},$$

deci

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = \frac{1}{5}e^{-t} - \frac{1}{5}\cos 2t + \frac{3}{5}\sin 2t, \quad t \geq 0.$$

7.1.2. E.d.1. cu coeficienți variabili

În această situație, în ecuația (7.1) a_k devin funcții de variabila t .

Ecuația operatorială corespunzătoare ecuației (7.3) este o ecuație diferențială.

Exemplu. $tx'' + x' + 4tx = 0$; $x(0) = 3$, $x'(0) = 0$.

Rezolvare. Fie $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$. Obținem:

$$\mathcal{L}\{x''(t)\} + \mathcal{L}\{x'(t)\} + 4\mathcal{L}\{tx(t)\} = 0 \Leftrightarrow$$

$$(-1)(s^2X(s) - 3s)' + sX(s) - 3 + 4(-1)X'(s) = 0 \Leftrightarrow$$

$$(s^2 + 4)X'(s) = -sX(s) \Leftrightarrow \frac{dX}{X} = -\frac{s}{s^2 + 4}ds \Leftrightarrow X(s) = \frac{C}{\sqrt{s^2 + 4}}.$$

Din Teorema valorii inițiale (Teorema 3.18) $\lim_{s \rightarrow \infty} sX(s) = x(0)$ rezultă $C = 3$. Deci

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{3}{\sqrt{s^2 + 4}}\right\} = J_0(2t).$$

7.2. Sisteme de ecuații diferențiale liniare

Se procedează similar cu Secțiunea 7.1, notând $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$, $Y(s) = \mathcal{L}\{y(t)\}$ și utilizând proprietățile transformării Laplace.

Exemplu.

$$\begin{cases} x' - x + 2y = 0 \\ x'' + 2y' = 2t - \cos t \end{cases} \quad ; \quad x(0) = 0; \quad x'(0) = -1; \quad y(0) = \frac{1}{2}$$

Rezolvare. Fie $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$ și $Y(s) = \mathcal{L}\{y(t)\}$. Sistemul operatorial devine:

$$\begin{cases} (s-1)X(s) + 2Y(s) = 0 & | \cdot (-s) \\ s^2X(s) + 2sY(s) = \frac{2}{s^2} - \frac{s}{s^2+1} \end{cases} \Leftrightarrow$$

$$\begin{cases} (s-1)X(s) + 2Y(s) = 0 \\ sX(s) = \frac{2}{s^2} - \frac{s}{s^2+1} \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} X(s) = \frac{2}{s^3} - \frac{1}{s^2+1} \\ Y(s) = -\frac{s-1}{2}X(s) \end{cases} \Leftrightarrow$$

$$\begin{cases} X(s) = \frac{2}{s^3} - \frac{1}{s^2+1} \\ Y(s) = -\frac{1}{s^2} + \frac{1}{s^3} + \frac{s}{2(s^2+1)} - \frac{1}{2(s^2+1)} \end{cases} \Leftrightarrow$$

$$\begin{cases} x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = t^2 - \sin t \\ y(t) = \mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} = \frac{t^2}{2} - t + \frac{1}{2}(\cos t - \sin t) \end{cases}$$

7.3. Ecuații integrale sau integro-diferențiale de tip convolutiv

Să considerăm o ecuație integrală de tip Volterra:

$$(7.4) \quad ax(t) + b \int_0^t k(t-\tau)x(\tau)d\tau = cf(t),$$

în care funcțiile $k(t)$ și $f(t)$ sunt originale date.

Punem (7.4) sub forma $ax(t) + bk(t) * x(t) = cf(t)$.

Utilizând transformarea Laplace, primim:

$$aX(s) + bK(s)X(s) = cF(s) \Leftrightarrow X(s) = \frac{cF(s)}{a + bK(s)},$$

deci $x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\}(t)$.

Exemplu. Să se rezolve ecuația integro-diferențială

$$x'(t) - x(t) + \int_0^t (t-\tau)x'(\tau)d\tau - \int_0^t x(\tau)d\tau = t, \quad x(0) = 1.$$

Rezolvare. Scriem ecuația sub forma:

$$x'(t) - x(t) + t * x'(t) - 1 * x(t) = t$$

și aplicăm operatorul de transformare Laplace. Obținem:

$$sX(s) - 1 - X(s) + \frac{1}{s^2}[sX(s) - 1] - \frac{1}{s}X(s) = \frac{1}{s^2} \Leftrightarrow$$

$$X(s) = \frac{s^2 + 2}{s^2(s-1)} = \frac{A}{s^2} + \frac{B}{s} + \frac{C}{s-1}.$$

Rezultă $A = -2$, $B = -2$, $C = 3$.

Astfel, $X(s) = \frac{3}{s-1} - \frac{2}{s^2} - \frac{2}{s}$, deci $x(t) = 3e^t - 2t - 2$.

7.4. Ecuații cu argument modificat

Sunt ecuații de forma $\sum_{k=0}^n a_k x(t-k) = f(t)$ sau

$$\sum_{k=0}^n [a_k x'(t-k) + b_k x(t-k)] = f(t); \quad x(0) = x_0,$$

unde $a_k, b_k \in \mathbb{R}$, $0 \leq k \leq n$ (desigur, pot să apară x'' , x''' ș.a.m.d.).

Pentru rezolvare, se aplică operatorul de transformare Laplace și se utilizează Teorema întârzierii originalului (Teorema 3.6) și Teorema derivării originalului (Teorema 3.9).

Exemplu. $x''(t) + 2x'(t-1) = t$; $x(0) = x'(0) = 0$.

Rezolvare. Fie $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$. Deoarece

$$\mathcal{L}\{x(t-a)\} = e^{-as} \mathcal{L}\{x(t)\},$$

obținem

$$s^2 X(s) + 2e^{-s} s X(s) = \frac{1}{s^2},$$

deci

$$X(s) = \frac{1}{s^2(s^2 + 2se^{-s})} = \frac{1}{s^4} \cdot \frac{1}{1 + 2\frac{e^{-s}}{s}}.$$

Utilizând seria geometrică: $\frac{1}{1+q} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n q^n$, $|q| < 1$, primim

$$X(s) = \frac{1}{s^4} \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \frac{2^n e^{-ns}}{s^n} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n 2^n \frac{e^{-ns}}{s^{n+4}}.$$

De aici

$$\begin{aligned} x(t) &= \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n 2^n \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{e^{-ns}}{s^{n+4}} \right\} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n 2^n \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^{n+4}} \right\} (t-n) \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n 2^n \frac{(t-n)^{n+3}}{(n+3)!} u(t-n) = \sum_{n=0}^{[t]} (-1)^n 2^n \frac{(t-n)^{n+3}}{(n+3)!} \end{aligned}$$

7.5. Ecuații cu derivate parțiale

Se rezolvă similar cu ecuațiile diferențiale, aplicând Teorema 3.23 privind comportarea transformării Laplace la derivarea în raport cu un parametru.

7.6. Calculul unor integrale improprii

Se utilizează Teorema 3.23 sau Corolarul 3.13.

7.6.1. Să calculăm, de exemplu, integrala $I = \int_0^{\infty} \frac{\sin^3 x}{x^2} dx$.

Fie $I(t) = \int_0^\infty \frac{\sin^3 tx}{x^2} dx$; $t \geq 0$. Aplicând transformarea Laplace, obținem:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{I(t)\} &= \mathcal{L}\left\{\int_0^\infty \frac{\sin^3 tx}{x^2} dx\right\} = \int_0^\infty \frac{1}{x^2} \mathcal{L}\{\sin^3 tx\} dx \\ &= \int_0^\infty \frac{1}{x^2} \mathcal{L}\left\{\frac{3}{4} \sin tx - \frac{1}{4} \sin 3tx\right\} dx \\ &= \int_0^\infty \frac{1}{x^2} \left(\frac{3}{4} \cdot \frac{x}{x^2 + s^2} - \frac{1}{4} \cdot \frac{3x}{s^2 + 9x^2}\right) dx \\ &= \frac{3}{4} \int_0^\infty \frac{1}{x(x^2 + s^2)} ds - \frac{3}{4} \int_0^\infty \frac{1}{x(9x^2 + s^2)} dx \\ &= \frac{3}{4} \int_0^\infty \frac{1}{s^2} \left(\frac{1}{x} - \frac{x}{x^2 + s^2}\right) dx \\ &\quad - \frac{3}{4} \int_0^\infty \frac{1}{s^2} \left(\frac{1}{x} - \frac{9x}{9x^2 + s^2}\right) dx = \frac{3}{8s^2} \ln \frac{9x^2 + s^2}{x^2 + s^2} \Big|_{x=0}^{x=\infty} = \frac{3 \ln 3}{4s^2}; \end{aligned}$$

astfel

$$I(t) = \frac{3 \ln 3}{4} \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s^2}\right\} = \frac{3 \ln 3}{4} t,$$

deci $I = I(1) = \frac{3 \ln 3}{4}$.

7.6.2. Să se calculeze integrala $I = \int_0^\infty \frac{\cos^2 t - \cos^2 2t}{t} dt$.

Utilizând egalitatea din Corolarul 3.13

$$\int_0^\infty \frac{f(t)}{t} dt = \int_0^\infty \mathcal{L}\{f(t)\}(s) ds,$$

obținem

$$\begin{aligned} I &= \int_0^\infty \mathcal{L}\{\cos^2 t - \cos^2 2t\}(s) ds = \frac{1}{2} \int_0^\infty \mathcal{L}\{\cos 2t - \cos 4t\}(s) ds \\ &= \frac{1}{2} \int_0^\infty \left(\frac{1}{s^2 + 4} - \frac{1}{s^2 + 16}\right) ds = -\frac{1}{4} \ln \frac{s^2 + 16}{s^2 + 4} \Big|_0^\infty = \frac{1}{4} \ln 4 = \frac{1}{2} \ln 2. \end{aligned}$$

8 Probleme

Enunțuri

1. Să se calculeze transformata Laplace pentru fiecare din originalele (funcțiile) de mai jos.

$$(i) f(t) = e^{-5t} \cos^2 3t \quad (ii) f(t) = (3e^{2t} - 5te^{-10t})/\sqrt{t}$$

$$(iii) f(t) = \frac{\sin at + \cos 2bt - 1}{t}; a, b \neq 0 \quad (iv) f(t) = \frac{t^2 \operatorname{sh} 2t + 2 \sin^2 3t}{t}$$

$$(v) \text{ Polinoamele Laguerre } L_n(t) = (n!)^{-1} e^t (t^n e^{-t})^{(n)}, n \geq 0$$

$$(vi) \text{ Cosinus integral } \operatorname{Ci}(t) = \int_t^\infty \frac{\cos x}{x} dx, t > 0$$

$$(vii) \text{ Exponențial integral } \operatorname{Ei}(t) = \int_t^\infty \frac{e^{-x}}{x} dx, t > 0$$

$$(viii) f(t) = \sin \sqrt{t} \quad (ix) f(t) = \sqrt{t} \cos \sqrt{t}$$

$$(x) f(t) = n + 1 - t, n \leq t < n + 1, n \in \mathbb{N} \quad (xi) f(t) = \operatorname{Erf}(\sqrt{t})$$

$$(xii) f(t) = \begin{cases} \sin t, & 0 \leq t < \frac{\pi}{2} \\ \cos 2t, & \frac{\pi}{2} \leq t < \pi \\ \sin 3t, & t \geq \pi \end{cases}$$

$$(xiii) f(t) = \begin{cases} e^{2-t}, & 0 \leq t < 3 \\ 0, & 3 \leq t < 5 \\ f(t-5), & t \geq 5 \end{cases}$$

$$(xiv) f(t) = \begin{cases} e^t, & 0 \leq t < 1 \\ \cos t, & 1 \leq t < 2 \\ t, & t \geq 2 \end{cases}$$

2. Utilizând definiția și proprietățile de calcul ale transformatei Laplace, să se calculeze integralele improprii:

$$(i) \int_0^\infty te^{-2t} \cos^2 3t dt \quad (ii) \int_0^\infty \frac{e^{-t} \sin^3 2t}{t} dt$$

$$(iii) \int_0^\infty (t^3 + 5 \cos^2 3t) e^{-4t} dt \quad (iv) \int_0^\infty \frac{\sin^2 2t}{t} e^{-5t} dt$$

3. Utilizând metoda transformării Laplace, să se rezolve ecuațiile diferențiale de mai jos, cu condiții inițiale date.

(i) $x''' - 6x'' + 16x' - 16x = e^{-t}$, $x(0) = x'(0) = 0$, $x''(0) = 2$

(ii) $x'' + 9x = t$, $x(0) = 1$, $x'(0) = 1$

(iii) $x^{iv} - x'' = \sin t$, $x(0) = x'(0) = 0$, $x''(0) = 1$, $x'''(0) = 2$

(iv) $x''' - 5x'' + 9x' - 5x = e^{-t}$, $x(0) = x'(0) = 0$, $x''(0) = 0$

(v) $x''' + 4x' = t$, $x(0) = 0$, $x'(0) = 1$, $x''(0) = 2$

(vi) $x'' + x = \frac{1}{\cos t}$, $x(0) = 1$, $x'(0) = 2$

(vii) $x'' + 4x = \frac{1}{4 + \cos 2t}$, $x(0) = 1$, $x'(0) = 2$

(viii) $tx'' + (1 - 2t)x' - 2x = 0$, $x(0) = 1$, $x'(0) = 2$

(ix) $tx'' + (2t - 1)x' + (t - 1)x = 0$, $x(0) = 1$, $x'(0) = a$, $a \in \mathbb{R}$

(x) $x''(t) + 2x'(t - 2) + x(t - 4) = t$, $x(0) = x'(0) = 0$

4. Utilizând metoda transformării Laplace, să se rezolve următoarele sisteme de ecuații diferențiale cu condiții inițiale date:

(i) $x' - y' + 2y = 2x - \sin t$, $2x' + y'' + y = 0$, $x(0) = y(0) = y'(0) = 0$

(ii) $x' + 2y = x$, $x'' + \cos t = 2(t - y')$, $x(0) = 0$, $x'(0) = -1$, $y(0) = 1/2$

(iii) $x'' + y + z + 1 = 0$, $x + y'' = z$, $x' + y' = z''$, $x(0) = 0$, $x'(0) = 1$, $y(0) = y'(0) = 0$, $z(0) = -1$, $z'(0) = 1$

5. Să se rezolve următoarele ecuații integrale și integro-diferențiale de tip convolutiv:

(i) $6x(t) = 6 \cos t + \int_0^t (t - \tau)^3 x(\tau) d\tau$

(ii) $x(t) = \cos t + \int_0^t (\tau - t) \cos(\tau - t) x(\tau) d\tau$

(iii) $x''(t) + x(t) + \operatorname{sh} t = \int_0^t \operatorname{sh}(t - \tau) x(\tau) d\tau - \int_0^t \operatorname{ch}(t - \tau) x'(\tau) d\tau$, $x(0) = 1$, $x'(0) = -1$

(iv) $x''(t) + 2x'(t) = 2 \int_0^t \sin(t - \tau) x'(\tau) d\tau + \cos t$, $x(0) = x'(0) = 0$

(v) $x'(t) + \int_0^t (t - \tau) x'(\tau) d\tau = t + x(t) + \int_0^t x(\tau) d\tau$, $x(0) = 1$

6. Să se rezolve următoarele sisteme de ecuații integrale:

$$(i) \begin{cases} x(t) + \int_0^t e^{2(t-\tau)} y(\tau) d\tau = 1 \\ \int_0^t x(\tau) d\tau = y(t) - e^{2t} \end{cases}$$

$$(ii) \begin{cases} x(t) = \cos t + \int_0^t y(\tau) d\tau \\ y(t) + \int_0^t z(\tau) d\tau = 1 \\ z(t) - \cos t = \int_0^t x(\tau) d\tau - 1 \end{cases}$$

$$(iii) \begin{cases} x(t) + 2 \int_0^t e^{2(t-\tau)} x(\tau) d\tau = u(t) + \int_0^t y(\tau) d\tau \\ y(t) + \int_0^t x(\tau) d\tau = 4 \left[t + \int_0^t (t-\tau) y(\tau) d\tau \right] \end{cases}$$

7. Să se rezolve, utilizând metoda transformării Laplace, ecuația cu derivate parțiale:

$$u_{tt} - u_{xx} + 2u_t = 4x + 8e^t \cos x, \quad 0 \leq x \leq \frac{\pi}{2}, \quad t \geq 0, \quad u(x, 0) = \cos x, \\ u_t(x, 0) = 2x, \quad u_x(0, t) = 2t, \quad u\left(\frac{\pi}{2}, t\right) = \pi t$$

8. Să se demonstreze egalitățile

$$(i) \int_0^\infty \left(\frac{\sin x}{x} \right)^2 dx = \frac{\pi}{2}$$

$$(ii) \int_0^\infty \cos(tx^2) dx = \frac{1}{4} \sqrt{\frac{2\pi}{t}}, \quad t > 0$$

$$(iii) \int_0^\infty \frac{\cos 2x}{1+x^2} dx = \frac{\pi}{2e^2}$$

$$(iv) \int_0^\infty t e^{-t} \text{Ei}(t) dt = \ln \frac{2}{\sqrt{e}}$$

9. Fie $f, g \in \mathcal{O}$ și $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s)$, $G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}(s)$.

(i) Să se demonstreze egalitatea

$$\int_0^\infty f(x)dx \int_0^\infty \frac{g(y)}{x+y}dy = \int_0^\infty F(s)G(s)ds.$$

(ii) Să se calculeze integrala dublă $\int_0^\infty \int_0^\infty \frac{\sin x \sin y}{x+y} dx dy$.

10. Tratamentul termochimic de nitrurare este guvernat de legea a doua a lui Fick $\frac{\partial c}{\partial \tau} = D \frac{\partial^2 c}{\partial x^2}$, unde $c(x, \tau)$ este concentrația piesei supuse nitrurării la adâncimea $x \geq 0$ și la timpul $\tau \geq 0$, iar D este coeficientul de difuzie (dat). Să se determine $c(x, \tau)$ știind că la momentul $\tau = 0$ concentrația este nulă, iar "cantitatea de substanță" care difuzează este aceeași în fiecare moment $\tau > 0$, adică are loc egalitatea

$$\int_0^\infty c(x, \tau) dx = q = \text{constant}, \quad \forall \tau > 0.$$

Indicații. Soluții. Răspunsuri

$$1. \text{ (i) } \mathcal{L}\{e^{-5t} \cos^2 3t\}(s) = \mathcal{L}\{\cos^2 3t\}(s+5) = \frac{1}{2} \mathcal{L}\{1 + \cos 6t\}(s+5)$$

$$= \frac{1}{2} \left(\frac{1}{s} + \frac{s}{s^2 + 36} \right) \Big|_{s=s+5} = \frac{1}{2} \left(\frac{1}{s+5} + \frac{s+5}{s^2 + 10s + 61} \right)$$

$$\text{(ii) } 3\mathcal{L}\{1/\sqrt{t}\}(s-2) - 5\mathcal{L}\{\sqrt{t}\}(s+10) = \sqrt{\pi} \left[\frac{3}{\sqrt{s-2}} - \frac{15}{2(s-2)\sqrt{s-2}} \right]$$

$$\begin{aligned} \text{(iii) } \int_s^\infty \mathcal{L}\{\sin at + \cos 2bt - 1\}(y) dy &= \int_s^\infty \left(\frac{a}{y^2 + a^2} + \frac{y}{y^2 + 4b^2} - \frac{1}{y} \right) dy \\ &= a \cdot \frac{1}{|a|} \operatorname{arctg} \frac{y}{|a|} \Big|_s^\infty + \frac{1}{2} \ln \frac{y^2 + b^2}{y^2} \Big|_s^\infty = \frac{\pi}{2} \operatorname{sgn} a + \ln \frac{s}{\sqrt{s^2 + b^2}} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{(iv) } \mathcal{L}\{t \operatorname{sh} 2t\}(s) + \int_s^\infty \mathcal{L}\{1 - \cos 6t\}(y) dy &= -(\mathcal{L}\{\operatorname{sh} 2t\}(s))' \\ &+ \int_s^\infty \left(\frac{1}{y} - \frac{y}{y^2 + 36} \right) dy = \frac{-4s}{(s^2 - 4)^2} + \ln \frac{\sqrt{s^2 + 36}}{s} \end{aligned}$$

- (v) $(s-1)^n s^{-n-1}$ (vi) $\frac{\ln(s^2+1)}{2s}$ (vii) $\frac{\ln(1+s)}{s}$
- (viii) $\mathcal{L}\{\sin \sqrt{t}\}(s) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{(2n+1)!} \mathcal{L}\{t^{n+\frac{1}{2}}\}(s) = \frac{1}{2s} \sqrt{\frac{\pi}{s}} \exp\left(-\frac{1}{4s}\right)$
- (ix) $\sqrt{\frac{\pi}{s}} \cdot \frac{1}{2s} \left(1 - \frac{1}{2s}\right) \exp\left(-\frac{1}{4s}\right)$
- (x) $\frac{1}{s^2(1-e^{-s})}(s+e^{-s}-1)$ (xi) $\frac{1}{s\sqrt{s+1}}$
- (xii) $f(t) = (\sin t) \left[u(t) - u\left(t - \frac{\pi}{2}\right)\right] + (\cos 2t) \left[u\left(t - \frac{\pi}{2}\right) - u(t-\pi)\right] + (\sin 3t)u(t-\pi)$
- (xiii) f este periodică; $T = 5$
- (xiv) Pentru $t \in \mathbb{R}_+ \setminus \{1, 2\}$ avem (vezi 2.5.6):

$$\begin{aligned} f(t) &= e^t[u(t) - u(t-1)] + (\cos t)[u(t-1) - u(t-2)] + tu(t-2) \\ &= e^t u(t) - e \cdot e^{t-1} u(t-1) + \cos 1 \cos(t-1)u(t-1) - \sin 1 \sin(t-1)u(t-1) \\ &\quad - \cos 2 \cos(t-2)u(t-2) + \sin 2 \sin(t-2)u(t-2) + (t-2)u(t-2) + 2u(t-2), \end{aligned}$$

deoarece

$$\cos t = \cos(t-n+n) = \cos(t-n) \cos n - \sin(t-n) \sin n, \quad n \in \{1, 2\}.$$

Utilizând Teorema 3.6, obținem

$$F(s) = \frac{1-e^{1-s}}{s-1} + \frac{e^{-s}(s \cos 1 - \sin 1)}{s^2+1} + \frac{e^{-2s}(\sin 2 - s \cos 2)}{s^2+1} + \frac{e^{-2s}(1+2s)}{s^2}.$$

2. (i) $\mathcal{L}\{t \cos^2 3t\}(2) = \frac{23}{200}$
- (ii) $\mathcal{L}\left\{\frac{\sin^3 2t}{t}\right\}(1) = \int_1^{\infty} \mathcal{L}\{\sin^3 2t\}(s) ds = \frac{1}{4} \left(\pi - 3 \arctg \frac{1}{2} + \arctg \frac{1}{6}\right)$
- (iii) $\frac{1399}{1664}$ (iv) $\frac{1}{4} \ln 41 - \frac{1}{2} \ln 5$
3. (i) $x(t) = -\frac{1}{39}e^{-t} + \frac{7}{12}e^{2t} - \frac{e^{2t}}{52}(29 \cos 2t + 2 \sin 2t)$

$$(ii) \ x(t) = \frac{1}{9}t + \cos 3t + \frac{8}{27} \sin 3t$$

$$(iii) \ x(t) = -\frac{3}{4}t - \frac{1}{4} + \frac{21}{80}e^{2t} - \frac{1}{80}e^{-2t} + \frac{1}{5} \sin t$$

$$(iv) \ x(t) = -\frac{1}{20}e^{-t} + \frac{1}{4}e^t - \frac{1}{5}e^{2t} \cos t + \frac{1}{10}e^{2t} \sin t$$

$$(v) \ x(t) = \frac{1}{8}(t^2 + 7 \sin^2 t) + \frac{1}{2} \sin 2t$$

$$(vi) \ x(t) = t \sin t + \cos t \ln |\cos t| + \cos t + 2 \sin t$$

$$(vii) \ x(t) = \left(1 + \frac{1}{4} \ln \frac{4 + \cos 2t}{5}\right) \cos 2t + \\ + \left(1 + \frac{t}{2} - \frac{2}{\sqrt{15}} \operatorname{arctg} \frac{\sqrt{3} \operatorname{tg} t}{\sqrt{5}}\right) \sin 2t$$

$$(viii) \ x(t) = e^{2t} \quad (ix) \ x(t) = (ct^2 + 1)e^{-t}, \ x \in \mathbb{R}; \text{ pentru } a = -1$$

$$(x) \ x(t) = \sum_{n=0}^{[t/2]} (-1)^n (n+1)(t-2n)^{n+3} / (n+3)!$$

$$4. \ (i) \ x = \frac{1}{9}(1+3t)e^{-t} + \frac{1}{9}e^{2t}$$

$$y = \frac{1}{9}(1+3t)e^{-t} + \frac{4}{45}e^{2t} - \frac{1}{5}(\cos t + 2 \sin t)$$

$$(ii) \ x = t^2 - \sin t; \ y = \frac{t^2}{2} - t + \frac{1}{2}(\cos t - \sin t)$$

$$(iii) \ x = \sin t; \ y = \cos t - 1; \ z = \sin t - \cos t$$

$$5. \ (i) \ x(t) = \frac{1}{4}(\operatorname{ch} t + 3 \cos t - t \sin t)$$

$$(ii) \ x(t) = \frac{1}{3}(1 + 2 \cos t \sqrt{3})$$

$$(iii) \ x(t) = \frac{1}{3}(e^{-t} + 2 \cos t \sqrt{2} - \sqrt{2} \sin t \sqrt{2})$$

$$(iv) \ x(t) = 1 - e^{-t} - te^{-t}$$

$$(v) \ x(t) = 3e^t - 2(t+1)$$

$$6. \ (i) \ x(t) = e^t(3 - 2e^t); \ y(t) = 3e^t - 2$$

(ii) $x = \sin t + \cos t; y = \cos t; z = \sin t$

(iii) $x = (1-t)e^{-t}; y = \frac{8}{9}(e^{2t} - e^{-t}) + \frac{1}{3}te^{-t}$

7. Punând $U(x, s) = \mathcal{L}\{u(x, t)\}(x, s)$, obținem ecuația operatorială

$$U_{xx} - (s^2 + 2x)U = -2x \left(1 + \frac{2}{s}\right) - (\cos x) \left(s - 2 - \frac{8}{s-1}\right),$$

a cărei soluție generală este

$$U(x, s) = C_1(s) \exp(x\sqrt{s^2 + 2s}) + C_2(s) \exp(-x\sqrt{s^2 + 2s}) + \frac{2x}{s^2} + \frac{(s^2 + s + 6) \cos x}{(s+1)^2(s-1)}.$$

Utilizând condițiile la limită rezultă $C_1(s) = C_2(s) = 0$; soluția este

$$u(x, t) = 2xt + [2e^t - (3t + 1)e^{-t}] \cos x.$$

8. (i) Se calculează $\mathcal{L} \left\{ \int_0^\infty \frac{\sin^2 tx}{x^2} dx \right\}$

(iv) $\mathcal{L}\{t\text{Ei}(t)\}(s) = -(\mathcal{L}\{\text{Ei}(t)\}(s))' = \frac{\ln(s+1)}{s^2} - \frac{1}{s(s+1)},$

vezi Problema 1(vii); astfel integrala dată este $\mathcal{L}\{t\text{Ei}(t)\}(1)$.

9. (i) Se efectuează substituția $x + y = t$ și se obține $\int_0^\infty \frac{(f * g)(t)}{t} dt$, după care se utilizează Corolarul 4.3 și Teorema 3.20.

(ii) $\int_0^\infty \frac{1}{(s^2 + 1)^2} ds = \frac{\pi}{4}$

10. Notăm $C(x, s) = \mathcal{L}\{c(x, \tau)\}(x, s)$; rezultă ecuația diferențială $\frac{d^2 C}{dx^2} - \frac{s}{D}C = 0$, cu soluția generală

$$C(x, s) = A(s) \exp(-s\sqrt{s/D}) + B(s) \exp(s\sqrt{s/D}).$$

Deoarece $C(x, s)$ este mărginită pentru $x \rightarrow \infty$, deducem $B(s) = 0$, iar din egalitatea $\int_0^\infty c(x, \tau) dx = q$ primim $\int_0^\infty C(x, s) dx = \frac{q}{s}$, de unde $A(s) =$

q/\sqrt{Ds} . Astfel, $C(x, s) = \frac{q}{\sqrt{Ds}} \exp\left(-x\sqrt{\frac{s}{D}}\right)$; în final

$$c(x, \tau) = \frac{q}{\sqrt{D\pi\tau}} \exp\left(-\frac{x^2}{4D\tau}\right).$$

Capitolul 5

Transformarea z

1 Definiția transformatei z

1.1. Preliminarii

Fie $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ o funcție-semnal căreia i se poate asocia transformata Laplace bilaterală

$$F_B(s) = \mathcal{L}_B\{f(t)\}(s) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-st} dt, \quad s \in D(f) \subseteq \mathbb{C}.$$

Să considerăm o discretizare a axei reale, prin eșantioanele echidistante $t_n = n\Delta T$, $n \in \mathbb{Z}$. Utilizând formula aproximativă de calcul integral

$$\int_a^b g(t) dt \approx (b - a)g(a),$$

primim:

$$\mathcal{L}_B\{f(t)\}(s) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \int_{n\Delta T}^{(n+1)\Delta T} f(t)e^{-st} dt \approx \Delta T \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n\Delta T)e^{-sn\Delta T}.$$

Notând $z = e^{s\Delta T}$, obținem următoarea formulă de aproximare a transformatei Laplace bilaterale printr-o serie Laurent centrată în origine:

$$\mathcal{L}_B\{f(t)\}(s) \approx F_B(z) = \Delta T \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n\Delta T)z^{-n}.$$

Dacă $f \in \mathcal{O}$, atunci transformata Laplace unilaterală se aproximează printr-o serie Laurent în jurul originii, a cărei parte analitică (tayloriană)

conține un singur termen:

$$\mathcal{L}\{f(t)\} \approx F(z) = \Delta T \sum_{n=0}^{\infty} \frac{f(n\Delta T)}{z^n}.$$

Reamintim că, în conformitate cu notațiile introduse în Cap.1, S_d reprezintă mulțimea semnalelor discrete $x : \mathbb{Z} \rightarrow K$, iar $S_d^+ = \{x \in S_d : x(n) = 0, \forall n < 0\}$ reprezintă mulțimea semnalelor discrete cu suport pozitiv.

1.2. Definiția transformatei z bilaterale

Fiind dat un semnal discret x ($x \in S_d$), notăm cu $U = U(x)$ coroana circulară de convergență a seriei Laurent $\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$. Funcția $X_B : U \rightarrow \mathbb{C}$,

$X_B(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$, $z \in U$, se numește **transformata z** (uneori **transformata în z**) **bilaterală** sau **transformata Laplace discretă bilaterală** asociată semnalului x .

Notăție. Scriem $\mathcal{Z}_B\{x(n)\}(z) = X_B(z)$, $z \in U$ sau $X_B = \mathcal{Z}_B(x)$.

1.3. Definiția transformatei (z) (unilaterală sau standard)

Fiind dat un semnal $x \in S_d^+$, notăm $U = U(x)$ mulțimea (domeniul) de convergență a seriei Laurent $\sum_{n=0}^{\infty} \frac{x(n)}{z^n}$. Funcția $X : U \rightarrow \mathbb{C}$, $X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{x(n)}{z^n}$, $z \in U$, se numește **transformata z** (uneori **transformata în z**) **unilaterală** sau **standard** asociată semnalului $x \in S_d^+$.

1.3.1. Observație

În acest caz, $U(x)$ este (sau conține) exteriorul unui disc cu centrul în origine (coroană circulară de rază "mare" infinită), adică există $R(x) > 0$ astfel încât $U(x) = \{z \in \mathbb{C} : |z| > R(x)\}$.

1.3.2. Notăție

Scriem $\mathcal{Z}\{x(n)\}(z) = X(z)$, $z \in U$ sau $X = \mathcal{Z}(x)$; uneori, pentru simplitate, se scrie $\mathcal{Z}\{x(n)\}$ în loc de $\mathcal{Z}\{x(n)\}(z)$. În teoria semnalelor se utilizează notația $x(n) \leftrightarrow X(z)$.

1.3.3. Observație

Dacă $x \in S_d^+$ este mărginit, atunci $U(x)$ conține exteriorul discului unitate, i.e. $\{z \in \mathbb{C} : |z| > 1\} \subseteq U(x)$.

Într-adevăr, există $M > 0$ astfel încât $|x(n)| \leq M, \forall n \in \mathbb{N}$, deci

$$|\mathcal{Z}\{x(n)\}(z)| \leq M \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{|z|}\right)^n,$$

iar această serie este convergentă $\forall z \in \mathbb{C}$ cu $|z| > 1$.

În cele ce urmează, ne vom referi cu precădere la transformata în z unilaterală și vom adopta notația $X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}(z)$, atât pentru transformata z unilaterală, cât și pentru transformata z bilaterală, tipul transformatei z utilizate rezultând din context (după apartenența semnalului x la S_d sau la S_d^+).

1.4. Definiția transformării (operatorului de transformare) z

Operatorul \mathcal{Z} care asociază fiecărui semnal discret $x \in S_d$ (sau $x \in S_d^+$) transformata sa z , adică $x \xrightarrow{\mathcal{Z}} X = \mathcal{Z}(x)$ se numește **operator de transformare z** ; ca procedeu de asociere între x și $X = \mathcal{Z}(x)$, operatorul definește noțiunea de "transformare z ".

1.5. Exemple

$$1.5.1. \mathcal{Z}\{\delta_k(n)\}(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\delta_k(n)}{z^n} = z^{-k}, \quad z \in \mathbb{C}^*, \quad \forall k \in \mathbb{Z} \text{ fixat.}$$

Reamintim că impulsul discret al lui Dirac $\delta_k \in S$ se definește prin $\delta_k(n) = 1$, dacă $n = k$; $\delta_k(n) = 0$, dacă $n \neq k$ (Cap.1, §2.4.3). În particular, pentru $\delta = \delta_0 \in S_d^+$, avem $\mathcal{Z}\{\delta(n)\}(z) = 1, z \in \mathbb{C}$.

1.5.2. Pentru $a \neq 0$, avem

$$\mathcal{Z}\{u(n)a^n\}(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{a}{z}\right)^n = \frac{1}{1 - \frac{a}{z}} = \frac{z}{z - a}, \quad \text{dacă } |z| > |a|.$$

În particular, $\mathcal{Z}\{u(n)\} = \frac{z}{z - 1}, |z| > 1$; deseori se scrie

$$\mathcal{Z}\{1\} = \frac{z}{z - 1}, \quad |z| > 1.$$

2 Proprietăți ale transformării z

Enumerăm cele mai importante proprietăți ale transformării z . Notăm $X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}(z)$, $Y(z) = \mathcal{Z}\{y(n)\}(z)$ sau $X = \mathcal{Z}(x)$, $Y = \mathcal{Z}(y)$, pentru $x, y \in S_d$ (sau S_d^+).

2.1. Liniaritatea

$\mathcal{Z}(\alpha x + \beta y) = \alpha \mathcal{Z}(x) + \beta \mathcal{Z}(y)$, $\forall x, y \in S_d$, $\forall \alpha, \beta \in K$, egalitatea fiind valabilă pe $U(x) \cap U(y)$.

2.2. Injectivitatea

Dacă $\mathcal{Z}(x) = \mathcal{Z}(y)$, atunci $x = y$, $\forall x, y \in S_d^+$.

2.3. Olomorfia

Dacă $x \in S_d$, atunci funcția $X = \mathcal{Z}(x) : U(x) \rightarrow \mathbb{C}$ este olomorfă pe coroana $U(x)$.

Observație. În general, $U(x)$ nu coincide cu mulțimea de definiție a funcției complexe $X(z)$. Astfel, conform Exemplului 1.5.2, $X(z) = \mathcal{Z}\{u(n)\}(z) = \frac{z}{z-1}$ are drept "coroană" de convergență exteriorul discului unitate, anume $U(x) = \{z \in \mathbb{C} : |z| > 1\}$, dar mulțimea (domeniul) de definiție a funcției $X(z) = \frac{z}{z-1}$ este $\mathbb{C} \setminus \{1\}$.

2.4. Teorema asemănării (Teorema schimbării de scală)

Dacă $x \in S_d$ și $a \in K^*$, atunci

$$\mathcal{Z}\{a^n x(n)\}(z) = X\left(\frac{z}{a}\right) = \mathcal{Z}\{x(n)\}\left(\frac{z}{a}\right).$$

2.5. Teorema translației la stânga (Teorema întârzierii)

2.5.1. Dacă $x \in S_d$ și $m \in \mathbb{Z}$, atunci $\mathcal{Z}\{x(n+m)\}(z) = z^m X(z)$.

2.5.2. Dacă $x \in S_d^+$ și $p \in \mathbb{N}^*$, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{Z}\{x(n+p)\} = z^p X(z) - \sum_{k=0}^{p-1} x(k) z^{p-k}.$$

2.6. Teorema translației la dreapta

Dacă $x \in S_d^+$ și $p \in \mathbb{N}^*$, atunci $\mathcal{Z}\{x(n-p)\}(z) = z^{-p}X(z)$.

2.7. Teorema derivării (teorema înmulțirii cu n)

Dacă $x \in S_d$, atunci $\mathcal{Z}\{nx(n)\}(z) = -z(\mathcal{Z}\{x(n)\})'(z) = -zX'(z)$.

2.8. Transformata în z a funcțiilor periodice

Dacă $x \in S_d^+$ este periodică (adică există $N \in \mathbb{N}^*$ astfel încât $x(n+N) = x(n)$, $\forall n \in \mathbb{N}$), atunci

$$X(z) = \frac{z^N}{z^N - 1} \sum_{n=0}^{N-1} \frac{x(n)}{z^n}, \quad |z| > 1.$$

2.9. Teorema convoluției

2.9.1. Definiție

Fiind date semnalele $x, y \in S_d$, definim **produsul de convoluție** $x * y \in S_d$ prin

$$(x * y)(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)y(n-k), \quad \forall n \in \mathbb{Z}.$$

Dacă $x, y \in S_d^+$, atunci $(x * y)(n) = \sum_{k=0}^n x(k)y(n-k)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$ și $x * y \in S_d^+$.

2.9.2. Teoremă

Dacă $x, y \in S_d$ (în particular $x, y \in S_d^+$), atunci $\mathcal{Z}\{(x * y)(n)\}(z) = X(z)Y(z)$, $z \in U(x) \cap U(y)$, i.e. $\mathcal{Z}(x * y) = \mathcal{Z}(x)\mathcal{Z}(y)$ pe $U(x) \cap U(y)$.

2.10. Teorema sumării

Fiind dat semnalul $x \in S_d^+$, definim semnalul $s(x; \cdot) \in S_d^+$ prin $s(x; n) = \sum_{k=0}^n x(k)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$. Are loc egalitatea

$$\mathcal{Z}\{s(x, n)\}(z) = \frac{z}{z-1}X(z) \Leftrightarrow \mathcal{Z}\left\{\sum_{k=0}^n x(k)\right\}(z) = \frac{z}{z-1}\mathcal{Z}\{x(n)\}(z).$$

2.11. Teorema privind produsul semnalelor (Teorema convoluției complexe)

Fie $x, y \in S_d^+$, $z \in U(xy)$, $r > 0$ un număr real cu proprietatea $R(x) < r < \frac{|z|}{R(y)}$ și (γ) cercul de ecuație $|\tau| = r$. Are loc egalitatea

$$\mathcal{Z}\{x(n)y(n)\}(z) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} \frac{X(\tau)}{\tau} Y\left(\frac{z}{\tau}\right) d\tau.$$

Observație. Dacă funcția $\tau \mapsto \frac{X(\tau)}{\tau} Y\left(\frac{z}{\tau}\right)$ are punctele singulare $\tau_1, \tau_2, \dots, \tau_n$, atunci, aplicând teorema reziduurilor, obținem

$$\mathcal{Z}\{x(n)y(n)\}(z) = \sum_{k=1}^n \text{Rez} \left[\frac{X(\tau)}{\tau} Y\left(\frac{z}{\tau}\right); \tau_k \right].$$

2.12. Teorema valorii inițiale

Dacă $x \in S_d^+$, atunci $\lim_{z \rightarrow \infty} X(z) = x(0)$.

Observație. $x(1) = \lim_{z \rightarrow \infty} z[X(z) - x(0)];$

$$x(2) = \lim_{z \rightarrow \infty} z^2 \left[X(z) - x(0) - \frac{x(1)}{z} \right].$$

2.13. Teorema valorii finale

Dacă $x \in S_d^+$ și există (în \mathbb{C}) $x(\infty) := \lim_{n \rightarrow \infty} x(n)$, atunci

$$\lim_{\substack{z \rightarrow 1 \\ |z| > 1}} \frac{z-1}{z} X(z) = x(\infty).$$

2.14. Derivarea în raport cu un parametru

Dacă semnalul $x = x(n; \tau) \in S_d$ depinde de parametrul $\tau \in I \subseteq \mathbb{R}$ și $X(z; \tau) = \mathcal{Z}\{x(n; \tau)\}(z; \tau)$, iar funcția $f: I \rightarrow K$, $f(\tau) = x(n; \tau)$ este derivabilă pentru fiecare $n \in \mathbb{Z}$ fixat, atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{Z} \left\{ \frac{\partial x}{\partial \tau}(n; \tau) \right\} (z; \tau) = \frac{\partial X}{\partial \tau}(z; \tau).$$

Mai departe, demonstrăm Teoremele 2.5.2, 2.7, 2.9 și 2.10.

$$\begin{aligned} \text{Teorema 2.5.2. } \mathcal{Z}\{x(n+p)\} &= \sum_{n=0}^{\infty} \frac{x(n+p)}{z^n} \stackrel{n+p=k}{=} \\ &= \sum_{k=p}^{\infty} \frac{x(k)}{z^{k-p}} = z^p \left(\sum_{k=0}^{\infty} \frac{x(k)}{z^k} - \sum_{k=0}^{p-1} \frac{x(k)}{z^k} \right) = z^p X(z) - \sum_{k=0}^{p-1} x(k) z^{p-k} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{Teorema 2.7. } \mathcal{Z}\{nx(n)\}(z) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} nx(n)z^{-n} \\ &= -z \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)(z^{-n})' = -z \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} \right)' = -z \cdot X'(z). \end{aligned}$$

Teorema 2.9. Fie $x, y \in S_d$. Obținem, cu regula produsului a două serii convergente:

$$X(z)Y(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{x(n)}{z^n} \sum_{m=-\infty}^{\infty} \frac{y(m)}{z^m} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{a_n}{z^n},$$

unde $a_n = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)y(n-k) = (x * y)(n)$; așadar:

$$X(z)Y(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{(x * y)(n)}{z^n} = \mathcal{Z}\{(x * y)(n)\}(z).$$

Teorema 2.10. Observăm că $s(x; n) = u(n) * x(n)$. În conformitate cu Teorema 2.9 primim

$$\mathcal{Z}\{s(x; n)\}(z) = \mathcal{Z}\{u(n)\}\mathcal{Z}\{x(n)\} = \frac{z}{z-1}X(z).$$

3 Transformata z inversă

3.1. Preliminarii

Fie $X(z)$ o funcție complexă, olomorvă în domeniul $\{z \in \mathbb{C} : r < |z| < R\}$, cu r, R date, $0 < r < R$. Ne propunem să determinăm un semnal $x \in S_d$ astfel încât $\mathcal{Z}(x) = X$. Pornim de la egalitatea

$$z^{n-1}X(z) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k z^{n-k-1}, \quad n \in \mathbb{N},$$

pe care o integrăm pe un cerc $(\gamma) : |z| = \rho$, $\rho \in (r, R)$ fixat.

Deoarece $\int_{\gamma} z^m dz = \begin{cases} 2\pi j, & m = -1 \\ 0, & m \neq -1 \end{cases} = 2\pi j \delta_{-1}(m)$, obținem:

$$\int_{\gamma} z^{n-1} X(z) dz = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \int_{\gamma} z^{n-k-1} dz = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \cdot 2\pi j \delta_k(n) = 2\pi j a_n,$$

egalitate care sugerează definiția transformatei z inverse, luând $x(n) = a_n$.

3.2. Definiția transformatei z inverse

Dacă $X(z)$ este o funcție complexă, olomorfă pe domeniul $\{z \in \mathbb{C} : r < |z| < R\}$, unde $0 < r < R$ (cu r, R date) și γ este un cerc cu centrul în origine de rază $\rho \in (r, R)$, atunci semnalul discret $x \in S_d$, unde

$$(3.1) \quad x(n) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\gamma} z^{n-1} X(z) dz, \quad n \in \mathbb{Z}$$

se numește **transformata z inversă** a funcției complexe $X(z)$.

Notăție. $x(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\}(n)$, $n \in \mathbb{N}$ sau $x = \mathcal{Z}^{-1}(X)$. Putem scrie, formal:

$$X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}(z) \Leftrightarrow x(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\}(n)$$

și

$$\mathcal{Z}^{-1}\{\mathcal{Z}\{x(n); z\}; n\} = x(n).$$

Exemple. (i) $\mathcal{Z}\{a^n u(n)\}(z) = \frac{z}{z-a} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-a}\right\}(n) = a^n u(n).$

(ii) $\mathcal{Z}\{\delta_k(n)\}(z) = z^{-k} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\{z^{-k}\}(n) = \delta_k(n).$

3.3. Metode pentru determinarea transformatei z inverse

3.3.1. Metoda reziduurilor

Aplicând teorema reziduurilor integralei din membrul drept al relației (3.1) și observând că interiorul cercului γ conține toate singularitățile din \mathbb{C} ale funcției $z \mapsto z^{n-1} X(z)$, $n \in \mathbb{Z}$, obținem:

$$x(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\}(n) = \sum_{k=1}^m \text{Rez}[z^{n-1} X(z); z_k], \quad n \in \mathbb{Z},$$

unde z_1, z_2, \dots, z_m sunt singularitățile (din \mathbb{C}) ale funcției $g_n(z) = z^{n-1}X(z)$.

Observație. Numărul $x(0)$ se poate calcula și cu teorema valorii inițiale (Teorema 2.12): $x(0) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z)$.

3.3.2. Metoda dezvoltării în serie

Dacă $X(z)$ se poate dezvolta într-o serie de forma

$$(3.2) \quad X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n z^{-n}, \quad |z| > R,$$

atunci $x(n) = a_n, n \in \mathbb{Z}$.

Exemplu. Fie $a \in K^*$ și $|z| > |a|$; avem

$$\frac{1}{z-a} = \frac{1}{z} \cdot \frac{1}{1-\frac{a}{z}} = \frac{1}{z} \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{a}{z}\right)^n = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{a^n}{z^{n+1}} = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{a^{n-1}}{z^n},$$

deci

$$x(n) = Z^{-1} \left\{ \frac{1}{z-a} \right\} (n) = a^{n-1} u(n-1), \quad n \in \mathbb{Z}.$$

Observație. Dacă $x \in S_d^+$ se poate utiliza formula:

$$x(n) = u(n) \frac{1}{n!} \left(X \left(\frac{1}{z} \right) \right)^{(n)} \Big|_{z=0}.$$

3.3.3. Transformata z inversă a funcțiilor raționale

Să presupunem că $X(z) = \frac{P(z)}{Q(z)}$, unde P și Q sunt polinoame.

1° $\text{grad} P < \text{grad} Q$. În acest caz, funcția rațională $X(z)$ se descompune în fracții simple, care se dezvoltă în serie Laurent, utilizând serii de puteri standard (geometrică, exponențială, binomială ș.a.).

Exemplu. $X(z) = \frac{1}{z(z+2j)} = \frac{1}{2j} \left(\frac{1}{z} - \frac{1}{z+2j} \right)$.

Dacă $|z| > 2$, atunci

$$\frac{1}{z+2j} = \frac{1}{z} \cdot \frac{1}{1+\frac{2j}{z}} = \sum_{n=0}^{\infty} (-1)^n \frac{2^n j^n}{z^{n+1}},$$

deci

$$X(z) = \frac{1}{2j} \left(\frac{1}{z} - \frac{1}{z} + \sum_{n=2}^{\infty} \frac{(-1)^n 2^{n-1} j^{n-1}}{z^n} \right);$$

astfel $x(n) = (-2j)^{n-2} u(n-2)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$.

2° $X(z) = z \frac{P(z)}{Q(z)}$; $\text{grad} P < \text{grad} Q$. Este o situație frecventă, întrucât transformatele z ale funcțiilor elementare sunt de această formă. Se descompune $\frac{X(z)}{z}$ în fracții simple și se utilizează dicționarul de transformate z .

Exemplu. $X(z) = \frac{z}{z^2 - (2+j)z + 2j}$, $|z| > 2$. Avem

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{2-j} \left(\frac{1}{z-2} - \frac{1}{z-j} \right),$$

deci

$$X(z) = \frac{1}{2-j} \left(\frac{z}{z-2} - \frac{z}{z-j} \right).$$

Utilizând relația $\mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{z}{z-a} \right\} (n) = a^n \cdot u(n)$, primim

$$x(n) = \frac{2^n - j^n}{2-j} \cdot u(n) = \frac{1}{5} (2+j)(2^n - j^n) u(n).$$

Observație. Această metodă se poate aplica și la **1°**, scriind $X(z) = z \frac{P(z)}{zQ(z)}$. Astfel, exemplul de la **1°** se scrie

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{z^2(z+2j)} = -\frac{j}{2} \cdot \frac{1}{z^2} + \frac{1}{4z} - \frac{1}{4} \cdot \frac{1}{z+2j},$$

deci

$$X(z) = -\frac{j}{2} \cdot \frac{1}{z} + \frac{1}{4} - \frac{1}{4} \cdot \frac{z}{z+2j};$$

astfel (vezi Secțiunea 3.2),

$$x(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\}(n) = -\frac{j}{2} \delta_1(n) + \frac{1}{4} \delta_0(n) - \frac{1}{4} (-2j)^n u(n),$$

vezi secțiunea 3.2; în final $x(n) = (-2j)^{n-2} u(n-2)$.

3° $\text{grad}P \geq \text{grad}Q$. Utilizând teorema împărțirii cu rest, scriem $P = Q \cdot C + R$, $\text{grad}R < \text{grad}Q$, deci

$$X(z) = C(z) + \frac{R(z)}{Q(z)};$$

se poate scrie, de asemenea

$$\frac{X(z)}{z} = C_1(z) + \frac{R_1(z)}{Q(z)}.$$

Se revine astfel la **1°** (sau **2°**), iar pentru polinomul $C(z)$ sau $C_1(z)$ se utilizează relația $\mathcal{Z}^{-1}\{z^k\}(n) = \delta_{-k}(n)$ și liniaritatea transformării inverse.

Exemplu. $X(z) = \frac{z^3}{z+3}$, $|z| > 3$. Avem

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{z^2}{z+3} = z - 3 + \frac{9}{z+3},$$

deci

$$X(z) = z^2 - 3z + 9\frac{z}{z+3};$$

astfel $x(n) = \delta_{-2}(n) - 3\delta_{-1}(n) + 9(-3)^n u(n)$, $n \in \mathbb{Z}$.

Observație. Dacă $X(z) = \frac{a_0 z^N + a_1 z^{N-1} + \dots + a_{N-1} z}{z^N - 1}$, $|z| > 1$ și $N \in \mathbb{N}^*$ dat, atunci în conformitate cu Teorema 2.8, rezultă $x(n) = a_n$, $0 \leq n \leq N-1$, $x(n) = x(n+N)$, $\forall n \in \mathbb{N}$ și $x(n) = 0$, $\forall n < 0$.

4° Utilizarea algoritmului de împărțire a polinoamelor

Dacă descompunerea în fracții simple este dificilă (de exemplu, rădăcinile polinomului Q nu se pot găsi rapid), pentru a determina un număr convenabil de valori ale semnalului $x \in S_d$ se poate utiliza algoritmul împărțirii polinoamelor.

Exemplu. $X(z) = \frac{z^3 + 2z^2 - 1,5z + 0,5}{z^2 - 2,5z + 3}$

Efectuând împărțirea obținem

$$X(z) = z + 4,5 + \frac{6,75}{z} + \frac{3,875}{z^2} + \dots$$

Astfel $x(n) = 0$, $\forall n \leq -2$, $x(-1) = 1$, $x(0) = 4,5$, $x(1) = 6,75$, $x(2) = 3,875, \dots$

4 Dicționar de transformate z

În acest paragraf, listăm transformatele z (directe și inverse) pentru semnale standard, des utilizate în aplicații.

$$4.1. \mathcal{Z}\{\delta_k(n)\} = z^{-k} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\{z^k\} = \delta_{-k}(n)$$

Aici $z \in \mathbb{C}^*$ dacă $k > 0$ și $z \in \mathbb{C}$ dacă $k \leq 0$.

În particular $\mathcal{Z}\{\delta(n)\} = 1 \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\{1\} = \delta(n)$, $z \in \mathbb{C}$.

$$4.2. \mathcal{Z}\{u(n)\} = \frac{z}{z-1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-1}\right\} = u(n), |z| > 1$$

$$4.3. \mathcal{Z}\{nu(n)\} = \frac{z}{(z-1)^2} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{(z-1)^2}\right\} = nu(n), |z| > 1$$

$$4.4. \mathcal{Z}\{n^2u(n)\} = \frac{z(z+1)}{(z-1)^3} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z(z+1)}{(z-1)^3}\right\} = n^2u(n), |z| > 1$$

$$4.5. \mathcal{Z}\{a^n u(n)\} = \frac{z}{z-a} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-a}\right\} = a^n u(n), a \in K^*, |z| > 1$$

$$4.6. \mathcal{Z}\{na^n u(n)\} = \frac{az}{(z-a)^2} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{(z-a)^2}\right\} = na^{n-1}u(n), a \in K^*, |z| > 1$$

$$4.7. \mathcal{Z}\{e^{an}u(n)\} = \frac{z}{z-e^a} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-e^a}\right\} = e^{an}u(n), a \in K, |z| > e^{\operatorname{Re} a}$$

$$4.8. \mathcal{Z}\{u(n) \sin an\} = \frac{z \sin a}{z^2 - 2z \cos a + 1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z \sin a}{z^2 - 2z \cos a + 1}\right\} = u(n) \sin an, a \in \mathbb{R}, |z| > 1$$

$$4.9. \mathcal{Z}\{u(n) \cos an\} = \frac{z(z - \cos a)}{z^2 + 2z \cos a + 1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z(z - \cos a)}{z^2 + 2z \cos a + 1}\right\} = u(n) \cos an, a \in \mathbb{R}, |z| > 1$$

$$4.10. \mathcal{Z}\{u(n) \operatorname{sh} an\} = \frac{z \operatorname{sh} a}{z^2 - 2z \operatorname{ch} a + 1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z \operatorname{sh} a}{z^2 - 2z \operatorname{ch} a + 1}\right\} = u(n) \operatorname{sh} an, a \in \mathbb{R}, |z| > e^{|a|}$$

$$4.11. \mathcal{Z}\{u(n) \operatorname{ch} an\} = \frac{z(z - \operatorname{ch} a)}{z^2 - 2z \operatorname{ch} a + 1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z(z - \operatorname{ch} a)}{z^2 - 2z \operatorname{ch} a + 1}\right\} = u(n) \operatorname{ch} an, a \in \mathbb{R}, |z| > e^{|a|}$$

$$4.12. \quad \mathcal{Z} \left\{ \frac{u(n)}{n+1} \right\} = z \ln \frac{z}{z-1} \Leftrightarrow \mathcal{Z}^{-1} \left\{ z \ln \frac{z}{z-1} \right\} = \frac{u(n)}{n+1}, \quad |z| > 1;$$

pentru \ln se alege determinarea principală.

În ceea ce privește demonstrațiile relațiilor 4.1-4.12, menționăm că 4.1, 4.2, 4.5 și 4.7 apar în Exemplul 1.5. Relațiile 4.3, 4.4 și 4.6 utilizează Teorema 2.7; de exemplu

$$\mathcal{Z}\{na^n u(n)\} = -z(\mathcal{Z}\{a^n u(n)\})' \stackrel{4.5}{=} -z \left(\frac{z}{z-a} \right)' = \frac{az}{(z-a)^2}.$$

Relațiile 4.8-4.11 utilizează definiția în complex a semnalelor discrete afecate și liniaritatea operatorului \mathcal{Z} ; de exemplu

$$\begin{aligned} \mathcal{Z}\{u(n) \sin an\} &= \mathcal{Z} \left\{ \frac{1}{2j} u(n) (e^{jan} - e^{-jan}) \right\} \\ &= \frac{1}{2j} \mathcal{Z}\{u(n)(e^{ja})^n\} - \frac{1}{2j} \mathcal{Z}\{u(n)(e^{-ja})^n\} \stackrel{4.7}{=} \frac{1}{2j} \left(\frac{z}{z-e^{jan}} - \frac{z}{z-e^{-jan}} \right) \\ &= \frac{1}{2j} \cdot \frac{z(e^{jan} - e^{-jan})}{z^2 - (e^{jan} + e^{-jan}) + 1} = \frac{z \sin a}{z^2 - 2z \cos a + 1} \end{aligned}$$

Relația 4.12 se demonstrează direct:

$$\begin{aligned} \mathcal{Z} \left\{ \frac{u(n)}{n+1} \right\} &= \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{(n+1)z^n} \stackrel{1/z=t}{=} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{t^n}{n+1} \\ &= \frac{1}{t} \sum_{n=0}^{\infty} \int_0^t \tau^n d\tau = \frac{1}{t} \int_0^t \left(\sum_{n=0}^{\infty} \tau^n \right) d\tau = \frac{1}{t} \int_0^t \frac{1}{1-\tau} d\tau \\ &= -\frac{1}{t} \ln(1-\tau) \Big|_0^t = -\frac{1}{t} \ln(1-t) \stackrel{t=1/z}{=} z \ln \frac{z}{z-1}, \end{aligned}$$

unde $|t| = \frac{1}{|z|} < 1$, deci $|z| > 1$.

5 Aplicații ale transformării z

5.1. Rezolvarea ecuațiilor cu diferențe

5.1.1. Definiție

Prin **ecuație cu diferențe (finite)**, cu coeficienți constanți, se înțelege o egalitate de forma

$$(5.1) \quad a_m x(n+m) + a_{m-1} x(n+m-1) + \cdots + a_0 x(n) = y(n), \quad n \in \mathbb{N},$$

unde $m \in \mathbb{N}^*$, $a_k \in K$, $0 \leq k \leq m$ și $y \in S_d^+$ sunt date, iar $x \in S_d^+$ este funcția-semnal necunoscută. Ecuației (5.1) i se atașează condițiile inițiale $x(k) = x_k$, $0 \leq k \leq m-1$, unde numerele $x_k \in K$, $0 \leq k \leq m-1$ sunt date.

Notând $x(n) = x_n$ și $y(n) = y_n$, observăm că, de fapt, ecuația (5.1) reprezintă o relație de recurență relativ la șirul $(x_n)_{n \in \mathbb{N}}$:

$$a_m x_{n+m} + a_{m-1} x_{n+m-1} + \cdots + a_0 x_n = y_n,$$

cu eșantioanele (termenii) $x_0, x_1, x_2, \dots, x_{m-1}$ date.

Pentru a rezolva ecuația cu diferențe (5.1), care reprezintă un analog discret al unei ecuații diferențiale liniare de ordin m cu coeficienți constanți, utilizăm transformarea z . Aplicând operatorul \mathcal{Z} ambilor membri ai ecuației (5.1), notând $X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}$, $Y(z) = \mathcal{Z}\{y(n)\}$ și aplicând Teorema 2.5.2, obținem:

$$\begin{aligned} & a_m [z^m X(z) - (z^m x_0 + z^{m-1} x_1 + \cdots + z x_{m-1})] + \\ & + a_{m-1} [z^{m-1} X(z) - (z^{m-1} x_0 + \cdots + z x_{m-2})] + \cdots + a_0 X(z) = Y(z), \end{aligned}$$

i.e.

$$X(z) = \frac{Y(z) + Q(z)}{P(z)},$$

unde $P(z) = a_m z^m + a_{m-1} z^{m-1} + \cdots + a_1 z + a_0$ este *polinomul caracteristic* al ecuației (5.1), iar polinomul $Q(z) = a_m x_0 z^m + (a_{m-1} x_1 + x_0 a_m) z^{m-1} + \cdots + x_0 a_1 z$ reprezintă "efectul" condițiilor inițiale. De aici rezultă $x(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\}(n)$, calculul transformatei z inverse utilizând una din metodele de la secțiunea 3.3.

Exemplu. Să se rezolve ecuația cu diferențe

$$x^2(n+2) = 8x(n)x(n+1), \quad n \geq 0,$$

unde $x \in S_d^+$, $x(n) > 0$, $\forall n \in \mathbb{N}$ și $x(0) = 2$, $x(1) = 2$.

Rezolvare. Logaritmând ecuația dată în baza 2, primim:

$$2 \log_2 x(n+2) = 3 + \log_2 x(n+1) + \log_2 x(n).$$

Punem $y(n) = \log_2 x(n)$, obținem

$$2y(n+2) = 3 + y(n+1) + y(n)$$

și notăm $Y(z) = \mathcal{Z}\{y(n)\}$. Aplicând transformata în z și ținând seama că $y(0) = 1$, $y(1) = 1$, primim:

$$2[z^2 Y(z) - z^2 y(0) - z y(1)] = 3\mathcal{Z}\{u(n)\} + zY(z) - zx(0) + Y(z) \Leftrightarrow$$

$$Y(z) = \frac{z(2z^2 - z + 2)}{(z-1)^2(2z+1)}.$$

Determinăm $y(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{Y(z)\}$ prin două metode.

Metoda 1 (Metoda reziduurilor)

În conformitate cu §3.3.1, avem

$$y(n) = \text{Rez}(Y_n(z); 1) + \text{Rez}\left(Y_n(z); -\frac{1}{2}\right),$$

unde $Y_n(z) = z^{n-1}Y(z) = \frac{z^n(2z^2 - z + 2)}{(z-1)^2(2z+1)}$. Avem:

$$\begin{aligned} \text{Rez}(Y_n(z); 1) &= \lim_{z \rightarrow 1} ((z-1)^2 Y_n(z))' \\ &= \lim_{z \rightarrow 1} \frac{[nz^{n-1}(2z^2 - 1) + z^n(4z - 1)](2z+1) - 2z^n(2z^2 - z + 2)}{(2z+1)^2} = n + \frac{1}{3} \end{aligned}$$

$$\text{Rez}\left(Y_n(z); -\frac{1}{2}\right) = \frac{z^n(2z^2 - z + 2)}{(z-1)^2(2z+1)'} \Big|_{z=-1/2} = \frac{2}{3} \left(-\frac{1}{2}\right)^n$$

Astfel, $y(n) = n + \frac{1}{3} + \frac{2}{3} \left(-\frac{1}{2}\right)^n$, $n \in \mathbb{N}$.

Metoda 2 (Descompunerea în fracții simple pentru $Y(z)/z$)

În conformitate cu 3.3.3.(2°), avem

$$\frac{Y(z)}{z} = \frac{2z^2 - z + 2}{(z-1)^2(2z+1)} = \frac{A}{(z-1)^2} + \frac{B}{z-1} + \frac{C}{2z+1},$$

unde $A = 1$, $B = \frac{1}{3}$, $C = \frac{4}{3}$, deci

$$Y(z) = \frac{z}{(z-1)^2} + \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{z-1} + \frac{4}{3} \cdot \frac{1}{2z+1};$$

astfel

$$\begin{aligned} y(n) &= \mathcal{Z}^{-1}\{Y(z)\} = \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{(z-1)^2}\right\} + \frac{1}{3}\mathcal{Z}\left\{\frac{1}{z-1}\right\} \\ &\quad + \frac{4}{3} \cdot \frac{1}{2}\mathcal{Z}\left\{\frac{1}{z+1/2}\right\} = n + \frac{1}{3} + \frac{2}{3} \left(-\frac{1}{2}\right)^n, \quad n \in \mathbb{N}. \end{aligned}$$

În final, $x(n) = 2^{y(n)}$.

5.2. Studiul sistemelor liniare discrete invariante în timp

Să considerăm un *sistem liniar discret* (S_d, S_d, L) *invariant în timp*, adică $\forall x \in S_d$ are loc relația $L(x) * \delta_k = L(x * \delta_k)$, $\forall k \in \mathbb{Z} \Leftrightarrow \forall x, y \in S_d$, cu $y(n) = L(x(n))$ rezultă $y(n+k) = L(x(n+k))$, $\forall k \in \mathbb{Z}$.

Notăm cu $h = L(\delta)$ *răspunsul impuls* al sistemului.

5.2.1. Teoremă

*Are loc egalitatea $L(x) = h * x$, $\forall x \in S_d$.*

Demonstrație

Întrucât $L(\delta_k) = L(\delta * \delta_k)$, $\forall k \in \mathbb{Z}$ și $x = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)\delta_k$, $\forall x \in S_d$, obținem succesiv:

$$\begin{aligned} L(x) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)L(\delta_k) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)L(\delta * \delta_k) \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)(L(\delta) * \delta_k) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)(h * \delta_k) = h * \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)\delta_k = h * x, \end{aligned}$$

ceea ce încheie demonstrația.

Astfel, *sistemele liniare discrete invariante în timp (SLDIT) sunt de tip convoluție* (la fel și pentru SLAIT).

5.2.2. Exemplu

Se consideră sistemul liniar invariant în timp (S_d^+, S_d, L) având răspunsul impuls $h = L(\delta) = \delta_{-1} + 2\delta - 3\delta_1$. Să se determine intrarea $x \in S_d^+$ știind că ieșirea este $y(n) = (-3)^n u(n)$, unde $y = L(x)$.

Rezolvare. Din $L(x) = y$ rezultă $h * x = y$. Aplicând transformarea z , obținem $H(z)X(z) = Y(z)$, adică

$$X(z) = \frac{Y(z)}{H(z)} = \frac{z^2}{(z+3)^2(z-1)}.$$

De aici,

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{z}{(z+3)^2(z-1)} = \frac{3}{4} \cdot \frac{1}{(z+3)^2} - \frac{1}{16} \cdot \frac{1}{z+3} + \frac{1}{16} \cdot \frac{1}{z-1},$$

de unde

$$\begin{aligned}
 x(n) &= \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\} \\
 &= \frac{3}{4}\mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{(z+3)^2}\right\} - \frac{1}{16}\mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{1}{z+3}\right\} + \frac{1}{16}\mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{1}{z-1}\right\} \\
 &= \left[\frac{3}{4}n(-3)^{n-1} - \frac{1}{16}(-3)^n + \frac{1}{16}\right]u(n) = \frac{1}{16}[1 - (4n+1)(-3)^n]u(n).
 \end{aligned}$$

5.3. Studiul filtrelor digitale

Să considerăm un filtru digital (numeric) de tip (S_d, S_d, L) , cu proprietatea că pentru orice $x \in S_d$ eşantioanele $y(n)$ ale semnalului de ieşire $y = L(x)$ verifică o relaţie de forma

$$(5.3) \quad \sum_{k=0}^s a_k y(n-k) = \sum_{i=0}^p b_i x(n-i), \quad \forall n \in \mathbb{Z},$$

unde $s \in \mathbb{N}$, $p \in \mathbb{N}$, iar a_k ($0 \leq k \leq s$) şi b_i ($0 \leq i \leq p$) sunt numere din K , cu $a_0 \neq 0$. Observăm că (5.3) reprezintă o ecuaţie cu diferenţe (finite) de tip (5.2).

Exemplu. Se consideră un filtru digital care verifică relaţia

$$6y(n-2) - y(n-1) - y(n) = x(n) + 3x(n-1), \quad \forall n \in \mathbb{Z}.$$

Să se determine ieşirea y dacă sistemul este în repaus până la momentul $n = 0$ (adică $y \in S_d^+$), iar semnalul de intrare este $x(n) = u(n)$, $\forall n \in \mathbb{Z}$.

Rezolvare. Aplicăm transformarea z ; punând $X = \mathcal{Z}(x)$ şi $Y = \mathcal{Z}(y)$, primim

$$\left(\frac{6}{z^2} - \frac{1}{z} - 1\right)Y(z) = \left(1 + \frac{3}{z}\right)X(z) \Leftrightarrow Y(z) = \frac{-z^2}{(z-1)(z-2)}.$$

Astfel,

$$\frac{Y(z)}{z} = \frac{-z}{(z-1)(z-2)} = \frac{1}{z-1} - \frac{2}{z-2},$$

aşadar

$$y(n) = \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-1}\right\} - 2\mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z}{z-2}\right\} = (1 - 2^{n+1})u(n).$$

5.4. Discretizarea unor ecuații diferențiale

O ecuație diferențială se discretizează considerând, de exemplu, o diviziune $(t_0, t_1, t_2, \dots, t_n)$ echidistantă de pas h (deci $t_n = t_0 + nh$, $n \geq 1$) și aproximând derivatele funcției necunoscute $x(t)$ pe nodurile t_n , $n \geq 0$, în diverse moduri (cel mai direct se ia $x'(t) \approx \frac{x(t+h) - x(t)}{h}$). Rezultă o ecuație cu diferențe finite, care se rezolvă aplicând tehnica transformării z .

6 Probleme

Enunțuri

1. Să se determine transformatele z pentru următoarele semnale discrete:

(i) $x(n) = 5n \cdot 2^{n+1} + 6 \sin^2 \frac{n\pi}{4}$, $x \in S_d^+$

(ii) $x(n) = 3n^2 \delta_{-4}(n) - 5\delta_2(n+10) + 2\text{ch}\left(\frac{n}{2}\right)u(n)$, $x \in S_d$

(iii) $x(n) = \frac{n^2}{n^2 + 5n + 4} \cdot (-1)^n$, $x \in S_d^+$

(iv) $x(n) = \frac{(-1)^n}{2n+1}$, $x \in S_d^+$

(v) $x(n) = \frac{n^2 + 1}{2^n n!}$, $x \in S_d^+$

2. Utilizând transformarea z , să se calculeze suma pentru fiecare din următoarele serii numerice:

(i) $\sum_{n=1}^{\infty} \frac{n^2 + 2n + 5}{3^n}$

(ii) $\sum_{n=0}^{\infty} \frac{(-1)^n (2n^2 + 7)}{3^n}$

(iii) $\sum_{n=2}^{\infty} \frac{(-1)^n n^2 + \cos \frac{n\pi}{3}}{2^n}$

(iv) $\sum_{n=1}^{\infty} \frac{n \sin \frac{n\pi}{6}}{3^n}$

$$(v) \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1 + (-1)^n \sin \frac{n\pi}{2}}{3^n}$$

$$(vi) \sum_{n=1}^{\infty} \frac{n \cos \frac{2n\pi}{3} + (-1)^n}{2^n}$$

$$(vii) \sum_{n=2}^{\infty} \frac{n^2}{2^n(n+1)}$$

$$(viii) \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^n(n+2)2^{n+1}}{3^n(n^2+4n+3)}$$

3. Să se calculeze:

(i) $\mathcal{Z}\{x(n)\}$, unde $x(n) = 0, \forall n \leq 0, x(1) = 1, x(2) = 2, x(3) = 3$ și $x(n+4) = x(n), \forall n \in \mathbb{N}$.

$$(ii) \mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{z^2 + 2z - 6}{z - 2} \right\}$$

$$(iii) \mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{z^3 + 3z + 7}{z^2 - z + 1} \right\}$$

$$(iv) \mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{\cos(\pi/z)}{z - 1} \right\}$$

$$(v) \mathcal{Z} \left\{ \sum_{k=1}^n k(k+2) \right\}$$

4. Utilizând metoda transformării z , să se rezolve următoarele ecuații sau sisteme de ecuații cu diferențe (finite), unde $x \in S_d^+$:

$$(i) x(n+2) + 3x(n+1) + 2x(n) = (-5)^n, n \geq 0, x(0) = 2, x(1) = -1$$

$$(ii) x(n+2) - x(n+1) + j(x(n) - x(n+1)) = j^n, n \geq 0, x(0) = x(1) = 0$$

$$(iii) x_{n+2} - 4x_{n+1} + 4x_n = 3^n, n \geq 0, x_0 = 0, x_1 = 2$$

$$(iv) 2x(n+1) + x(n-1) = 3x(n) + 2, x(0) = 1, x(1) = 2.$$

$$(v) x(n+2)x^2(n+1) = ex^3(n), n \geq 0, x(0) = x(1) = 1$$

$$(vi) x(n+1)x^2(n-1) = 2x^2(n)x(n-2), n \geq 2, \\ x(0) = x(1) = 8, x(2) = 4$$

$$\begin{aligned} \text{(vii)} \quad & 9(n+2)(n+3)x(n) + (n+1)(n+2)x(n+2) + \\ & + 6(n+1)(n+3)x(n+1) = (-2)^n(n+1)(n+2)(n+3), \end{aligned}$$

$$n \geq 0, x(0) = 3, x(1) = 6$$

$$\begin{aligned} \text{(viii)} \quad & 16(n+1)(n+2)x(n+2) + 8(n+1)(n+3)x(n+1) \\ & + (n+2)(n+3)x(n) = (-1)^n(n+1)(n+2)(n+3), \end{aligned}$$

$$n \geq 0, x(0) = 1, x(1) = 4$$

$$\text{(ix)} \quad (n+2)x(n+2) + (n+1)x(n+1) + x(n) = 0, n \geq 0, x(0) = 1, x(1) = 0$$

$$\text{(x)} \quad \begin{cases} 2x(n-1) = 3x(n) - y(n-1) \\ x(n-1) + y(n-1) = 2y(n) \end{cases} ; n \geq 1, x(0) = 0, y(0) = 1$$

5. Se consideră $SLDIT(S_d, S_d, L)$, $L(x) = h * x$. Să se determine intrarea $x \in S_d$ în fiecare din situațiile de mai jos, știind că ieșirea $y = L(x) \in S_d$ și răspunsul-impuls $h = L(\delta)$ sunt date.

$$\text{(i)} \quad h = \delta_{-2} + 2\delta_{-1} - 3\delta, y(n) = (-1)^n 3^n u(n)$$

$$\text{(ii)} \quad h = \delta_{-1} + 3\delta - 4\delta_1, y(n) = 2^n u(n)$$

$$\text{(iii)} \quad h = \delta_{-1} - 2\delta_0 - 3\delta_1, y(n) = \delta_2(n)$$

$$\text{(iv)} \quad h = \delta_{-2} - j\delta_{-1}, y(n) = (-1)^n u(n)$$

$$\text{(v)} \quad h = \delta_{-2} + \delta_{-1} + \delta, y(n) = 2^n u(n)$$

$$\text{(vi)} \quad h = \delta_{-2} + 2\delta_{-1} + 4\delta, y(n) = (-1)^n u(n)$$

$$\text{(vii)} \quad h = \delta_2 + \delta_0, y = \delta_{-3} + \delta_{-2}.$$

6. Se consideră un filtru digital care verifică o relație dată. Să se determine în fiecare situație ieșirea y dacă sistemul este în repaus până la momentul $n = 0$ (i.e. $y \in S_d^+$), iar semnalul de intrare $x(n)$ este dat:

$$\text{(i)} \quad (j+1)y(n-2) - y(n-1) + y(n) = x(n-2) + jx(n), x(n) = j^n u(n)$$

$$\text{(ii)} \quad y(n-2) + y(n) = x(n) + 2x(n-1), x(n) = 2^n u(n)$$

$$\begin{aligned} \text{(iii)} \quad & y(n-3) - y(n-2) - y(n-1) + y(n) = x(n-2) + 2x(n-1) + x(n), \\ & x(n) = (-1)^n u(n). \end{aligned}$$

Indicații. Soluții. Răspunsuri

$$\begin{aligned} \mathbf{1. (i)} \quad \mathcal{Z}\{x(n)\}(z) &= 10\mathcal{Z}\{n \cdot 2^n\}(z) + 3\mathcal{Z}\left\{1 - \cos \frac{n\pi}{2}\right\}(z) \\ &= 10\mathcal{Z}\{n\}\left(\frac{z}{2}\right) + 3\left(\frac{z}{z-1} - \frac{z^2}{z^2+1}\right) = \frac{20z}{(z-2)^2} + \frac{3z}{z-1} - \frac{3z^2}{z^2+1}, \quad |z| > 2 \end{aligned}$$

$$\mathbf{(ii)} \quad 48z^4 - 5z^8 + 2\left(z^2 - z \operatorname{ch} \frac{1}{2}\right)\left(z^2 - 2z \operatorname{ch} \frac{1}{2} + 1\right)^{-1}$$

$$\mathbf{(iii)} \quad \mathcal{Z}\{x(n)\}(z) = \mathcal{Z}\left\{\frac{n^2}{n^2 + 5n + 4}\right\}(-z);$$

$$\frac{n^2}{n^2 + 5n + 4} = 1 - \frac{5n + 4}{(n+1)(n+4)} = 1 + \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{n+1} - \frac{16}{3} \cdot \frac{1}{n+4}.$$

Notând $y(n) = \frac{1}{n+1}$, avem

$$\mathcal{Z}\left\{\frac{1}{n+1}\right\} = z \ln \frac{z}{z-1} \quad \text{și} \quad \mathcal{Z}\left\{\frac{1}{n+4}\right\} = \mathcal{Z}\{y(n+3)\}$$

$$\mathbf{(iv)} \quad \sqrt{z} \operatorname{arctg} \frac{1}{\sqrt{z}}, \quad |z| > 1 \quad \mathbf{(v)} \quad \left(1 + \frac{1}{2z} + \frac{1}{4z^2}\right) \exp\left(\frac{1}{2z}\right)$$

$$\mathbf{2. (i)} \quad s = \mathcal{Z}\{n^2 + 2n + 5\}(3) - x(0) = \frac{11}{2}$$

$$\mathbf{(ii)} \quad \mathcal{Z}\{2n^2 + 7\}(-3) = \left(\frac{3}{2}\right)^4$$

$$\mathbf{(iii)} \quad \mathcal{Z}\{n^2\}(-2) + \mathcal{Z}\left\{\cos \frac{n\pi}{3}\right\}(2) - x(0) - x(1) = \frac{19}{108}$$

$$\mathbf{(iv)} \quad \frac{12(127 + 60\sqrt{3})}{5329}$$

$$\mathbf{(v)} \quad \frac{6}{5} \quad \mathbf{(vi)} \quad -\frac{58}{147}$$

$$\mathbf{(vii)} \quad \mathcal{Z}\left\{\frac{n^2}{n+1}\right\}(2) - \frac{1}{4} = 2 \ln 2 - \frac{1}{4}$$

$$\mathbf{(viii)} \quad \frac{39}{8} \ln \frac{5}{3} - \frac{17}{6}$$

3. (i) După Teorema 2.8, cu $N = 4$,

$$\mathcal{Z}\{x(n)\} = \frac{z^4}{z^4 - 1} \left(\frac{0}{1} + \frac{1}{z} + \frac{2}{z^2} + \frac{3}{z^3} \right) = \frac{z(z^2 + 2z + 3)}{z^4 - 1}, \quad |z| > 1$$

$$\text{(ii)} \quad \mathcal{Z}^{-1} \left\{ z + 3 + \frac{z}{z-2} \right\} = \delta_{-1}(n) + 3\delta(n) + 2^n u(n)$$

$$\begin{aligned} \text{(iii)} \quad \mathcal{Z}^{-1} \left\{ z + 1 + 3 \frac{z+2}{z^2 - z + 1} \right\} \\ = \delta_{-1}(n) + \delta(n) + 3\mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{z+2}{z^2 - z + 1} \right\}; \\ \frac{z+2}{z^2 - z + 1} = z \frac{z+2}{z(z^2 - z + 1)} = z \left(\frac{A}{z} + \frac{Bz+C}{z^2 - z + 1} \right) \\ = z \left(\frac{2}{z} - \frac{2z-3}{z^2 - z + 1} \right) = 2 - \frac{2z^2 - 3z}{z^2 - 2z \cos \frac{\pi}{3} + 1} \\ = 2 - \frac{2z \left(z - \cos \frac{\pi}{3} \right) - 2z}{z^2 - 2z \cos \frac{\pi}{3} + 1} \\ = 2 - 2 \frac{z \left(z - \cos \frac{\pi}{3} \right)}{z^2 - 2z \cos \frac{\pi}{3} + 1} + 2 \frac{z \sin \frac{\pi}{3}}{z^2 - 2z \cos \frac{\pi}{3} + 1} \cdot \frac{2}{\sqrt{3}}; \end{aligned}$$

în final obținem:

$$\delta_{-1}(n) + 7\delta(n) - 6u(n) \cos \frac{n\pi}{3} + \frac{4}{\sqrt{3}} u(n) \sin \frac{n\pi}{3}$$

(iv) Metoda reziduurilor:

$$\mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\} = \begin{cases} 0, & n \leq 0 \\ \sum_{k=0}^m \frac{(-\pi^2)^k}{(2k)!}, & n \geq 1, \quad m = \left[\frac{n-1}{2} \right] \end{cases}$$

$$\text{(v)} \quad \frac{z}{z-1} [\mathcal{Z}\{n^2\} + 2\mathcal{Z}\{n\}] = \frac{z^2(3z-1)}{(z-1)^4}, \quad |z| > 1$$

4. (i) $x(n) = (-1)^n(39 - 2^{n+4} + 5^n)u(n)/12$

(ii) $x(n) = j[1 - j^n + nj^n(1 + j)]/2$

(iii) $x(n) = 3^n - 2^n + n \cdot 2^{n-1}$

(iv) $x(n) = 2n - 1 + 2^{1-n}$

(v) $x(n) = \exp(y(n)), y(n) = -\frac{1}{16} + \frac{n}{4} + \frac{1}{16}(-3)^n$

(vi) $x(n) = 2^{y(n)}; y(n) = n + 1 + 2 \cos \frac{n\pi}{3}$

(vii) $x(n) = (n + 1)[(-2)^n + 11n(-3)^{n-1} + 2(-3)^n]$

(viii) $x(n) = \frac{n+1}{9} \left[(-1)^n + 4(2 - 21n) \left(-\frac{1}{4} \right)^n \right]$

(ix) Fie $X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}$; atunci

$$\mathcal{Z}\{(n+1)x(n+1)\} = z\mathcal{Z}\{nx(n)\} - z \cdot 0 \cdot x(0),$$

$$\mathcal{Z}\{(n+2)x(n+2)\} = z^2\mathcal{Z}\{nx(n)\} - z^2 \cdot 0 \cdot x(0) - z \cdot 1 \cdot x(1),$$

iar $\mathcal{Z}\{nx(n)\} = -zX'(z)$. Ecuația operatorială este

$$z^2(z+1)X'(z) + X(z) = 0,$$

i.e. o ecuație diferențială cu variabile separabile. Obținem

$$X(z) = C \frac{z+1}{z} e^{-1/z};$$

din Teorema valorii inițiale (Teorema 2.12) avem $\lim_{z \rightarrow \infty} X(z) = x(0)$, deci $C = 1$. Astfel,

$$x(n) = \mathcal{Z}^{-1} \left\{ \frac{z+1}{z} e^{-1/z} \right\} = \text{Rez}\{(z^{n-2} + z^{n-1})e^{-1/z}; 0\};$$

deoarece $z = 0$ este punct singular esențial pentru funcția $z \mapsto (z^{n-2} + z^{n-1})e^{-1/z}$, utilizăm dezvoltarea în serie a lui $e^{-1/z}$ și identificăm coeficientul lui $z^{-1} = 1/z$, anume

$$x(n) = \frac{(-1)^{n+1}(n-1)}{n!}, \quad n \geq 0.$$

(x) Punem $X(z) = \mathcal{Z}\{x(n)\}$, $Y(z) = \mathcal{Z}\{y(n)\}$; soluția este

$$x(n) = \frac{2}{5} \left[1 - \left(\frac{1}{6} \right)^n \right]; \quad y(n) = \frac{2}{5} + \frac{3}{5} \left(\frac{1}{6} \right)^n$$

5. (i) $x(n) = \left[\frac{1}{16} - \frac{n}{4}(-3)^{n-1} - \frac{1}{16}(-3)^n \right] u(n)$

(ii) $x(n) = \frac{u(n)}{30} [10 \cdot 2^n - 6 + (-1)^{n+1} 2^{2n+2}]$

(iii) $x(n) = -\frac{1}{3}\delta_1(n) + \frac{2}{9}\delta_0(n) + \frac{1}{36}3^n u(n) + \frac{1}{4}(-1)^{n+1}u(n)$

(iv) $x(n) = j\delta_0(n) - \frac{1+j}{2}j^n u(n) + \frac{1-j}{2}(-1)^n u(n)$

(v) $x(n) = \frac{1}{7} \left(2^n - \cos \frac{2n\pi}{3} - \frac{5}{\sqrt{3}} \sin \frac{2n\pi}{3} \right) u(n)$

(vi) $x(n) = \frac{1}{3} \left[(-1)^n - 2^n \cos \frac{2n\pi}{3} \right] u(n)$

(vii) $x(n) = \delta_{-3}(n) + \delta_{-2}(n) - \delta_{-1}(n) + u(n) \left(\sin \frac{n\pi}{2} - \cos \frac{n\pi}{2} \right)$

6. (i) $x(n) = \frac{13j+9}{25}j^n - \frac{3+j}{5}nj^{n-1} + \frac{12j-9}{25}(1-j)^n$

(ii) $Y(z) = \frac{z^2(z+2)}{(z-2)(z^2+1)},$

$$y(n) = \left(\frac{8}{5} \cdot 2^n - \frac{3}{5} \cos \frac{n\pi}{2} + \frac{4}{5} \sin \frac{n\pi}{2} \right) u(n)$$

(iii) $\left(\frac{1}{z^3} - \frac{1}{z^2} - \frac{1}{z} + 1 \right) Y(z) = \left(\frac{1}{z^2} + \frac{2}{z} + 1 \right) \frac{z}{z+1};$

$$Y(z) = \frac{z^2}{(z-1)^2} = \frac{z}{z-1} + \frac{z}{(z-1)^2}.$$

În final, $y(n) = (n+1)u(n)$.

Capitolul 6

Noțiuni de teoria distribuțiilor. Transformatele Fourier și Laplace ale distribuțiilor

1 Introducere

O serie de probleme de fizică matematică, teoria circuitelor electrice, mecanică cuantică, electromagnetism au condus la studiul așa-numitelor "funcții impulsive" sau "funcții cu creștere explozivă", adică a unor tensiuni electrice, forțe mecanice, densități care au valori foarte mari și acționează în timp foarte scurt, iar integrala lor în raport cu timpul este finită.

Un exemplu de acest tip provine din fizică și se referă la *densitatea unei sarcini punctiforme (punct material) de masă m* , plasată în originea axei reale. Pentru a defini această noțiune, se consideră o "împrăștiere uniformă" a acestei mase într-un interval $(-\varepsilon, \varepsilon)$, cu $\varepsilon > 0$ dat și se definește densitatea medie (liniară) drept funcția reală δ_ε , cu

$$\delta_\varepsilon(x) = \begin{cases} \frac{m}{2\varepsilon}, & \text{dacă } |x| < \varepsilon \\ 0, & \text{dacă } |x| \geq \varepsilon \end{cases}$$

având proprietatea $\int_{-\infty}^{\infty} \delta_\varepsilon(x) dx = m, \forall \varepsilon > 0$. Trecând la limită pentru $\varepsilon \rightarrow 0$

se obține o "funcție" δ , cu

$$\delta(x) = \begin{cases} \infty, & \text{dacă } x = 0 \\ 0, & \text{dacă } x \neq 0 \end{cases}$$

care satisface egalitatea $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(x) dx = m$, ceea ce arată că definirea noțiunii de densitate liniară a "masei" punctiforme m plasată în origine excede cadrul analizei matematice standard.

Manipularea "empirică" a "funcției" δ (introdusă de P.A.M. Dirac în anul 1926) și a altor "funcții" analoage s-a dovedit comodă și a generat o serie de rezultate validate de practică. Înglobarea acestor tehnici empirice într-o teorie matematică riguroasă și eficientă devenise însă necesară. Acest "salt calitativ" s-a produs la mijlocul secolului al XX-lea prin introducerea noțiunii de distribuție (funcție generalizată) și s-a datorat matematicianului francez L. Schwartz (care în anii 1950-1951 a scris primul tratat de teoria distribuțiilor, în două volume) și matematicienilor ruși S.L. Sobolev, I.M. Ghelfand și G.E. Șilov. Cadrul natural de expunere și dezvoltare a teoriei distribuțiilor îl constituie analiza funcțională, noțiunea de distribuție însăși fiind concepută ca o funcțională liniară și continuă; astfel, corespondentul riguros matematic al noțiunii de "funcție impulsivă" sau "funcție cu creștere explozivă" este distribuția lui Dirac sau impulsul unitar aplicat la momentul $t = a$.

Semnalam, de asemenea, că în cadrul teoriei distribuțiilor s-au descoperit interpretări și rezolvări riguroase pentru noțiuni și probleme care nu se pot aborda în cadrul analizei matematice standard sau al teoriei clasice a ecuațiilor diferențiale: integrale cu singularități, derivatele unor funcții discontinue, soluții generalizate ale unor ecuații cu derivate parțiale.

2 Spații de funcții test (spații fundamentale)

Funcțiile-test sunt, în general, funcții cu un anumit grad de regularitate (sau funcții cu "comportare bună"). Spațiile de funcții-test (numite și spații fundamentale) constituie mulțimile pe care se definesc funcționalele care reprezintă distribuțiile.

Prezentăm două asemenea spații, introduse în Capitolul 1.

2.1. Spațiul standard al funcțiilor test

Este spațiul $\mathcal{D} = C_0^\infty(\mathbb{R})$ al funcțiilor $\varphi \in C^\infty(\mathbb{R})$ care au suport compact (secțiunea 1.3, Capitolul 1).

Mai general, se consideră spațiul $\mathcal{D}_n = C_0^\infty(\mathbb{R}^n)$ al funcțiilor $\varphi : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}$ indefinit derivabile și cu suport compact.

2.2. Spațiul funcțiilor rapid descrescătoare

Este spațiul $\mathcal{S} = \mathcal{S}(\mathbb{R})$ descris în secțiunea 1.7, Capitolul 1.

Mai general, se consideră spațiul $\mathcal{S}_n = \mathcal{S}(\mathbb{R}^n)$ al funcțiilor indefinit derivabile $\varphi \in C^\infty(\mathbb{R}^n)$, cu proprietatea că φ și derivatele sale de orice ordin descresc spre zero, pentru $|x| \rightarrow \infty$, mai "repede" decât orice putere naturală a lui $\frac{1}{|x|}$, unde $|x| = \sqrt{x_1^2 + x_2^2 + \dots + x_n^2}$, cu $x = (x_1, x_2, x_3, \dots, x_n) \in \mathbb{R}^n$.

Pentru detalii privind spațiile de funcții test, se pot consulta [2], [19], [24].

3 Definiția noțiunii de distribuție

Să notăm cu \mathcal{F} unul din spațiile fundamentale (spații de funcții-test) \mathcal{D} sau \mathcal{S} .

3.1. Definiție

Se numește **distribuție** asociată spațiului \mathcal{F} orice funcțională liniară și continuă definită pe \mathcal{F} .

Așadar, o distribuție este o funcțională $T : \mathcal{F} \rightarrow \mathbb{R}$ (sau \mathbb{C}) care asociază fiecărei funcții-test $\varphi \in \mathcal{F}$ un număr real (sau complex) $T\varphi$, notat de obicei cu $\langle T, \varphi \rangle$, și care îndeplinește următoarele condiții:

(i) *Liniaritatea*: $\forall \lambda, \mu \in \mathbb{R}, \forall \varphi, \psi \in \mathcal{F}$ are loc egalitatea

$$\langle T, \lambda\varphi + \mu\psi \rangle = \lambda\langle T, \varphi \rangle + \mu\langle T, \psi \rangle$$

(ii) *Continuitatea*: Pentru orice șir de funcții-test $(\varphi_k)_{k \geq 1}$ din \mathcal{F} cu proprietatea $\varphi_k \xrightarrow{\mathcal{F}} 0$, pentru $k \rightarrow \infty$, rezultă $\lim_{k \rightarrow \infty} \langle T, \varphi_k \rangle = 0$ (în \mathbb{R}).

Notăție. Mulțimea distribuțiilor se notează cu \mathcal{F}' (sau \mathcal{F}^*). În anumite situații, o distribuție $T \in \mathcal{F}'$ se notează $T(t)$ sau $T(x)$, punând astfel în evidență variabila funcției-test φ : $\varphi(t)$ sau $\varphi(x)$.

3.2. Egalitatea distribuțiilor

Distribuțiile $T \in \mathcal{F}'$ și $S \in \mathcal{F}'$ sunt egale, notație $T = S$, dacă $\langle T, \varphi \rangle = \langle S, \varphi \rangle$, $\forall \varphi \in \mathcal{F}$.

3.3. Tipuri de distribuții

- Dacă $\mathcal{F} = \mathcal{D}$, atunci distribuțiile $T \in \mathcal{D}'$ se numesc *distribuții standard* (sau *funcții generalizate*).
- Dacă $\mathcal{F} = \mathcal{S}$, atunci distribuțiile $T \in \mathcal{S}'$ se numesc *distribuții temperate*.

4 Exemple reprezentative de distribuții

În acest paragraf, ne referim la distribuțiile standard 1-dimensionale (\mathcal{D}').

4.1. Distribuții regulate sau distribuții de tip funcție

Fie $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ o funcție local integrabilă, i.e. $f \in L_{loc}^1$ (vezi Cap.1, §1.4). Asociem funcției f funcționala notată T_f sau \underline{f} , definită prin

$$(4.1) \quad \langle T_f, \varphi \rangle = \langle \underline{f}, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)\varphi(t)dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Să remarcăm că integrala care definește funcționala \underline{f} se calculează de fapt pe un interval compact $[a(\varphi), b(\varphi)]$, deoarece φ este nulă în afara suportului său compact.

4.1.1. Definiție

*Distribuția T_f (sau \underline{f}) din \mathcal{D}' , dată prin relația (4.1) se numește **distribuție regulată sau distribuție de tip funcție** asociată funcției $f \in L_{loc}^1$.*

4.1.2. Exemple

Distribuția sinus (atașată funcției local integrabile \sin) este

$$\underline{\sin} : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}, \quad \langle \underline{\sin}, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) \sin t dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Distribuția exponențială este

$$\underline{\exp} : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}, \quad \langle \underline{\exp}, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) e^t dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Distribuția constantă este

$$\underline{a} : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}, \quad \langle \underline{a}, \varphi \rangle = a \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D},$$

unde $a \in \mathbb{R}$ este o constantă dată (care generează funcția local integrabilă $x \mapsto a, \forall x \in \mathbb{R}$); pentru $a = 0$, obținem distribuția nulă $\underline{0}$.

Se poate spune că definirea distribuțiilor de tip funcție reprezintă un procedeu de "fabricare" de distribuții.

4.1.3. Observație

Există un izomorfism liniar de la L^1_{loc} la mulțimea distribuțiilor de tip funcție, prin care fiecărei funcții $f \in L^1_{loc}$ i se asociază distribuția \underline{f} ; astfel, funcțiile local integrabile pot fi identificate cu distribuțiile regulate asociate. De aceea, funcțiile local integrabile (practic, toate funcțiile reale uzuale) se pot considera cazuri particulare de distribuții; de multe ori, prin abuz de notație, distribuția \underline{f} se notează f (identic cu funcția local-integrabilă originală), distincția dintre funcție și distribuție rezultând din contextul expunerii.

4.1.4. Generalizare

Dacă $f : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}$ este o funcție local-integrabilă pe \mathbb{R}^n (adică integrabilă pe orice compact din \mathbb{R}^n), se poate defini *distribuția regulată n -dimensională (de tip funcție)* asociată lui f , $T_f : \mathcal{D}_n \rightarrow \mathbb{R}$,

$$\begin{aligned} \langle T_f, \varphi \rangle &= \langle \underline{f}, \varphi \rangle = \int_{\mathbb{R}^n} f(x) \varphi(x) dx \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \dots \int_{-\infty}^{\infty} f(x_1, x_2, \dots, x_n) \varphi(x_1, x_2, \dots, x_n) dx_1 dx_2 \dots dx_n, \end{aligned}$$

$\forall \varphi \in \mathcal{D}_n$. De exemplu, în cazul 2-dimensional,

$$\langle T_f, \varphi \rangle = \langle \underline{f}, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(x, y) \varphi(x, y) dx dy, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}_2.$$

4.2. Distribuția lui Heaviside

Este distribuția regulată (de tip funcție) asociată funcției treaptă-unitate u a lui Heaviside (§2.4.2, cap.1). Se notează $H = T_u = \underline{u}$; așadar

$$H : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}, \quad \langle H, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} u(t) \varphi(t) dt = \int_0^{\infty} \varphi(t) dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

În cazul n -dimensional, distribuția lui Heaviside se definește similar; de exemplu, în cazul 2-dimensional, funcția treaptă unitate este

$$u(x, y) = \begin{cases} 1, & x \geq 0, y \geq 0 \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$$

deci

$$\langle H, \varphi \rangle = \langle \underline{u}, \varphi \rangle = \int_0^\infty \int_0^\infty \varphi(x, y) dx dy, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}_2.$$

4.3. Distribuția lui Dirac

Să considerăm funcția impuls de durată $\frac{1}{n}$, $n \geq 1$, aplicată în punctul $t = a$

$$\delta_{a,n}(t) = \begin{cases} n, & a \leq t \leq a + \frac{1}{n} \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$$

Definim distribuția regulată (de tip funcție) $\underline{\delta_{a,n}}$ asociată:

$$\langle \underline{\delta_{a,n}}, \varphi \rangle = \int_{-\infty}^\infty \delta_{a,n}(t) \varphi(t) dt = n \int_a^{a+1/n} \varphi(t) dt, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Aplicând teorema de medie integralei de mai sus, rezultă existența unui punct $t_n \in \left[a, a + \frac{1}{n} \right]$ cu proprietatea

$$\langle \underline{\delta_{a,n}}, \varphi \rangle = n \left(a + \frac{1}{n} - a \right) \varphi(t_n) = \varphi(t_n).$$

Trecând la limită pentru $n \rightarrow \infty$, utilizând continuitatea lui φ și faptul că $t_n \rightarrow a$ (dacă $n \rightarrow \infty$) rezultă:

$$\lim_{n \rightarrow \infty} \langle \underline{\delta_{a,n}}, \varphi \rangle = \lim_{n \rightarrow \infty} \varphi(t_n) = \varphi(a), \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Introducem funcționala $\delta_a : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}$,

$$\langle \delta_a, \varphi \rangle = \varphi(a) = \lim_{n \rightarrow \infty} \langle \underline{\delta_{a,n}}, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Se arată că δ_a este o distribuție.

4.3.1. Definiție

Fie $a \in \mathbb{R}$ un număr dat. Distribuția $\delta_a : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}$, unde $\langle \delta_a, \varphi \rangle = \varphi(a)$, $\forall \varphi \in \mathcal{D}$, se numește **distribuția lui Dirac sau impulsul unitar pur aplicat la momentul $t = a$** .

Dacă $a = 0$, distribuția δ_0 se notează δ ; așadar

$$\langle \delta, \varphi \rangle = \varphi(0), \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

4.3.2. Observație

Se spune că distribuția δ_a extrage valoarea funcției-test din momentul ”aparității impulsului”. În teoria semnalelor, această proprietate se numește *sondare* (sau *filtrare temporală*), dacă se referă la domeniul timp, respectiv *filtrare*, dacă se referă la domeniul frecvență.

4.3.3. Generalizare

Dacă $a \in \mathbb{R}^n$, distribuția n -dimensională $\delta_a : \mathcal{D}_n \rightarrow \mathbb{R}$ se definește similar cu cazul unidimensional,

$$\langle \delta_a, \varphi \rangle = \varphi(a), \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}_n.$$

4.4. Distribuții singulare

O distribuție $T \in \mathcal{D}'$ se numește **distribuție singulară** dacă T nu este distribuție de tip funcție (distribuție regulată).

Exemplul clasic de distribuție singulară îl constituie distribuția lui Dirac.

5 Operații cu distribuții

5.1. Transformări liniare de distribuții

5.1.1. Definiție

Dacă $T = T(t) \in \mathcal{D}'$ este o distribuție dată, iar $a \neq 0$ și b sunt numere reale date, distribuția $T(at + b) \in \mathcal{D}'$ se definește prin egalitatea

$$\langle T(at + b), \varphi(t) \rangle = \left\langle \frac{1}{|a|} T(t), \varphi\left(\frac{t - b}{a}\right) \right\rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

5.1.2. Distribuția $\delta(at + b)$

Are loc egalitatea

$$\delta(at + b) = \frac{1}{|a|} \delta\left(t + \frac{b}{a}\right).$$

Într-adevăr,

$$\langle \delta(at + b), \varphi(t) \rangle = \frac{1}{|a|} \left\langle \delta(t), \varphi\left(\frac{t - b}{a}\right) \right\rangle$$

$$= \frac{1}{|a|} \varphi \left(\frac{t-b}{a} \right) \Big|_{t=0} = \frac{1}{|a|} \varphi \left(-\frac{b}{a} \right).$$

Pe de altă parte,

$$\begin{aligned} \frac{1}{|a|} \left\langle \delta \left(t + \frac{b}{a} \right), \varphi(t) \right\rangle &= \frac{1}{|a|} \left\langle \delta(t), \varphi \left(t - \frac{b}{a} \right) \right\rangle \\ &= \frac{1}{|a|} \varphi \left(t - \frac{b}{a} \right) \Big|_{t=0} = \frac{1}{|a|} \varphi \left(-\frac{b}{a} \right). \end{aligned}$$

5.2. Translația distribuțiilor

5.2.1. Definiție

Fie $T = T(t) \in \mathcal{D}$ și $a \in \mathbb{R}$ date. **Translația cu "a"** a distribuției T este transformarea liniară $T(t-a)$, i.e.:

$$\langle T(t-a), \varphi(t) \rangle = \langle T(t), \varphi(t+a) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Distribuția $\tau_a T \in \mathcal{D}'$, unde $(\tau_a T)(t) = T(t-a)$ se numește **translație cu a** a distribuției T .

Observăm că $\tau_a \underline{f} = \underline{\tau_a f}$, $\forall f \in L^1_{loc}$.

5.2.2. Distribuția $\delta(t-a)$

În cazul particular al distribuției δ , obținem:

$$\begin{aligned} \langle \delta(t-a), \varphi(t) \rangle &= \langle \delta(t), \varphi(t+a) \rangle = \varphi(t+a) \Big|_{t=a} \\ &= \varphi(a) = \langle \delta_a(t), \varphi(t) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}. \end{aligned}$$

De aici rezultă egalitatea frecvent utilizată:

$$(5.1) \quad \delta_a(t) = \delta(t-a), \quad \forall a \in \mathbb{R} \Leftrightarrow \tau_a \delta = \delta_a, \quad \forall a \in \mathbb{R}.$$

O interpretare a egalității $\langle \delta(t-a), \varphi(t) \rangle = \varphi(a)$ este următoarea: dacă $T \in \mathcal{D}'$ și $\varphi \in \mathcal{D}$, în loc de $\langle T, \varphi \rangle$ se utilizează uneori notația (specifică distribuțiilor regulate) $\int_{-\infty}^{\infty} T(t) \varphi(t) dt$; astfel egalitatea de mai sus devine:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-a) \varphi(t) dt = \varphi(a),$$

numită *formula de filtrare* (vezi și Observația 4.3.2).

5.3. Omotetia (dilatarea sau contracția) distribuțiilor

5.3.1. Definiție.

Fie $T = T(t) \in \mathcal{D}$ și $a \in \mathbb{R}^*$ date. Omotetia (de parametru sau raport a) a distribuției T este transformarea liniară $T(at)$, i.e.:

$$\langle T(at), \varphi(t) \rangle = \left\langle \frac{1}{|a|} T(t), \varphi\left(\frac{t}{a}\right) \right\rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

De obicei, se spune că omotetia este o "dilatare" dacă $a > 1$, respectiv o contracție dacă $a \in (0, 1)$.

5.3.2. Simetria distribuțiilor

Este omotetia de raport (parametru) $a = -1$, i.e. $T(-t)$:

$$\langle T(-t), \varphi(t) \rangle = \langle T(t), \varphi(-t) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

Distribuția $T_s \in \mathcal{D}'$ definită prin $T_s(t) = T(-t)$ i.e.

$$\langle T_s(t), \varphi(t) \rangle = \langle T(t), \varphi(-t) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}$$

se numește *simetrica* distribuției T .

O distribuție T se numește *pară* dacă $T_s = T$, respectiv *impară* dacă $T_s = -T$.

5.3.3. Distribuția $\delta(at)$

În cazul particular al distribuției δ , obținem:

(i) *Omotetia*:

$$\langle \delta(at), \varphi(t) \rangle = \left\langle \frac{1}{|a|} \delta(t), \varphi\left(\frac{t}{a}\right) \right\rangle = \frac{\varphi(0)}{|a|} = \left\langle \frac{1}{|a|} \delta(t), \varphi(t) \right\rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D},$$

deci

$$\delta(at) = \frac{1}{|a|} \delta(t) = \frac{1}{|a|} \delta.$$

(ii) *Simetria*

$$\delta(-t) = \delta(t) \Leftrightarrow \delta_s = \delta,$$

deci δ este o distribuție pară.

În general: $(\delta_a)_s = \delta_{-a}$.

5.4. Înmulțirea unei distribuții cu o funcție

5.4.1. Definiție

Fie $T \in \mathcal{D}'$, $n \geq 1$, o distribuție dată și $\alpha \in C^\infty(\mathbb{R})$ o funcție reală dată. Distribuția $\alpha T \in \mathcal{D}'$ se definește prin egalitatea

$$\langle \alpha T, \varphi \rangle = \langle T, \alpha \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

5.4.2. Proprietatea filtrantă a distribuției lui Dirac ($n = 1$)

Are loc egalitatea:

$$\alpha(t)\delta(t-a) = \alpha(a)\delta(t-a).$$

Într-adevăr,

$$\begin{aligned} \langle \alpha(t)\delta(t-a), \varphi(t) \rangle &= \langle \delta(t-a), \alpha(t)\varphi(t) \rangle \\ &= \langle \delta(t), \alpha(t+a)\varphi(t+a) \rangle = \alpha(a)\varphi(a) = \alpha(a)\langle \delta_a(t), \varphi(t) \rangle \\ &= \langle \alpha(a)\delta(t-a), \varphi(t) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}. \end{aligned}$$

În particular, pentru $a = 0$, primim:

$$\alpha\delta = \alpha(0)\delta, \quad \forall \alpha \in C^\infty(\mathbb{R}).$$

5.4.3. Exemple

- (i) $t^n\delta = 0$, $(\exp t^n)\delta = \delta$, $\forall n \geq 1$
- (ii) $(\cos t)\delta = \delta$,

$$(\sin t)\delta\left(t - \frac{k\pi}{2}\right) = \begin{cases} 0, & k \text{ par} \\ (-1)^{\frac{k-1}{2}}\delta\left(t - \frac{k\pi}{2}\right), & k \text{ impar} \end{cases}$$

Rezolvare. (i) Din 5.4.2 rezultă $(\exp t^n)\delta = \exp(t^n)\Big|_{t=0}\delta = \delta$;

$$t^n\delta = t^n\Big|_{t=0}\delta = 0.$$

(ii) Din 5.4.2 primim:

$$(\cos t)\delta = (\cos t)\Big|_{t=0}\delta = \delta.$$

Mai departe,

$$(\sin t) \delta \left(t - \frac{k\pi}{2} \right) = \sin t \Big|_{t=\frac{k\pi}{2}} \delta \left(t - \frac{k\pi}{2} \right) = \sin \frac{k\pi}{2} \delta \left(t - \frac{k\pi}{2} \right);$$

pentru k par, avem $\sin \frac{k\pi}{2} = 0$, iar pentru k impar rezultă $\sin \frac{k\pi}{2} = (-1)^{\frac{k-1}{2}}$.

5.5. Derivarea distribuțiilor

5.5.1. Definiție

Fie $T \in \mathcal{D}'$ și $n \in \mathbb{N}^*$ date. Se numește **derivata de ordin n a distribuției T** distribuția $T^{(n)} \in \mathcal{D}'$ definită prin egalitatea

$$\langle T^{(n)}, \varphi \rangle = (-1)^n \langle T, \varphi^{(n)} \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

5.5.2. Observații

(i) Definiția este corectă, deoarece se poate arăta pe cale standard că funcționala $T^{(n)}$ definită prin 5.5.1 este o distribuție.

(ii) Orice distribuție $T \in \mathcal{D}'$ este indefinit derivabilă.

5.5.3. Exemple

(i) *Derivata distribuției lui Heaviside este distribuția lui Dirac:* $H' = \delta$.

Într-adevăr, $\forall \varphi \in \mathcal{D}$ avem:

$$\langle H', \varphi \rangle = -\langle H, \varphi' \rangle = -\int_0^\infty \varphi'(t) dt = \varphi(t) \Big|_{-\infty}^0 = \varphi(0) = \langle \delta, \varphi \rangle,$$

deoarece $\lim_{t \rightarrow \infty} \varphi(t) = 0$; așadar $H' = \delta$.

Mai general, are loc relația

$$(H(at + b))' = (\operatorname{sgn} a) \delta \left(t + \frac{b}{a} \right).$$

(ii) *Derivatele distribuției lui Dirac*

Pentru fiecare $n \in \mathbb{N}$ primim:

$$\langle \delta^{(n)}, \varphi \rangle = (-1)^n \langle \delta, \varphi^{(n)} \rangle = (-1)^n \varphi^{(n)}(0).$$

Derivatele $\delta^{(n)}$, $n \geq 1$, se numesc *impulsuri unitare de ordin superior*.

(iii) *Derivata distribuției asociate funcției caracteristice a unui interval*

Fie $\chi = \chi_{[-a,a]}$ funcția caracteristică a intervalului $[-a, a]$, $a > 0$, i.e.:

$$\chi(t) = \begin{cases} 1, & \text{dacă } t \in [-a, a] \\ 0, & \text{dacă } t \notin [-a, a] \end{cases}$$

Deoarece $\chi(t) = u(t+a) - u(t-a)$, $\forall t \in \mathbb{R} \setminus \{a\}$, obținem egalitatea distribuțională

$$\underline{\chi}'(t) = (H(t+a))' - (H(t-a))' = \delta(t+a) - \delta(t-a),$$

în conformitate cu (i).

(iv) *Derivata de ordinul n a produsului αT*

Dacă $\alpha \in C^\infty(\mathbb{R})$, $T \in \mathcal{D}'$ și $n \in \mathbb{N}$, atunci are loc egalitatea

$$(\alpha T)^{(n)} = \sum_{k=0}^n C_n^k \alpha^{(n-k)} T^{(k)},$$

unde $\alpha^{(0)} = \alpha$ și $T^{(0)} = T$.

Demonstrația utilizează metoda inducției matematice.

5.5.4. Derivata în sens distribuțional a unei funcții de clasă C^1 sau C^1 pe porțiuni

(i) Să presupunem pentru început că funcția $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ este de clasă $C^1(\mathbb{R})$. În acest caz are loc egalitatea

$$\underline{f}' = (\underline{f})' \text{ sau } T_{f'} = T_f'.$$

Într-adevăr, $\forall \varphi \in \mathcal{D}$, integrând prin părți, obținem:

$$\begin{aligned} \langle T_{f'}, \varphi \rangle &= \int_{-\infty}^{\infty} f'(t) \varphi(t) dt = f(t) \varphi(t) \Big|_{-\infty}^{\infty} - \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \varphi'(t) dt \\ &= - \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \varphi'(t) dt = -\langle T_f, \varphi' \rangle = \langle T_f', \varphi \rangle, \end{aligned}$$

ceea ce demonstrează egalitatea propusă.

(ii) Mai departe, fie $a \in \mathbb{R}$ fixat și fie $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ o funcție de clasă C^1 pe intervalele $(-\infty, a)$ și (a, ∞) , iar în punctul a are un salt

$$s(a) = f(a+0) - f(a-0).$$

Pentru fiecare $\varphi \in \mathcal{D}$, integrând prin părți și ținând seama că $\text{supp}\varphi$ este o mulțime compactă, primim:

$$\begin{aligned}
 \langle T'_f, \varphi' \rangle &= -\langle T_f, \varphi \rangle = -\int_{-\infty}^{\infty} f(t)\varphi'(t)dt \\
 &= -\int_{-\infty}^a f(t)\varphi'(t)dt - \int_a^{\infty} f(t)\varphi'(t)dt \\
 &= -f(t)\varphi(t)\Big|_{-\infty}^a + \int_{-\infty}^a f'(t)\varphi(t)dt - f(t)\varphi(t)\Big|_a^{\infty} + \int_a^{\infty} f'(t)\varphi(t)dt \\
 &= \varphi(a)[f(a+0) - f(a-0)] + \int_{-\infty}^{\infty} f'(t)\varphi(t)dt \\
 &= \varphi(a)s(a) + \langle T_{f'}, \varphi \rangle = \langle s(a)\delta_s + T_{f'}, \varphi \rangle.
 \end{aligned}$$

Am stabilit astfel egalitatea

$$(5.2) \quad T'_f = s(a)\delta_a + T_{f'} \text{ sau } (\underline{f})' = s(a)\delta_a + \underline{f}'$$

Identificând, prin abuz de notație, o funcție $f \in L^1_{loc}$ cu distribuția de tip funcție asociată \underline{f} relația (5.2) devine:

$$f'(t) = s(a)\delta(t-a) + \widetilde{f}'(t), \quad t \in \mathbb{R},$$

unde semnul " \sim " arată că derivata se ia în sens uzual.

De exemplu, pentru funcția treaptă unitate a lui Heaviside, relația (5.2) devine:

$$(\underline{u})' = s(0)\delta + \underline{u}', \text{ adică } H' = \delta,$$

deoarece $s(0) = 1$ și $\langle \underline{u}', \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} u'(t)\varphi(t)dt = 0 = \langle 0, \varphi \rangle$, $\forall \varphi \in \mathcal{D}$, deci $\underline{u}' = 0$.

(iii) În sfârșit dacă $a_1 < a_2 < \dots < a_p$ sunt numere reale fixate iar $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ este o funcție de clasă C^1 pe intervalele $(-\infty, a_1)$, $(a_1, a_2), \dots$, (a_{p-1}, a_p) și (a_p, ∞) , având salturile $s(a_k) = f(a_k+0) - f(a_k-0)$ în punctele a_k , $1 \leq k \leq p$, atunci se demonstrează, similar cu (ii), egalitatea:

$$(5.3) \quad T'_f = \sum_{k=1}^p s(a_k)\delta_{a_k} + T_{f'} \Leftrightarrow (\underline{f})' = \sum_{k=1}^p s(a_k)\delta_{a_k} + \underline{f}'$$

sau, prin abuz de notație,

$$(5.4) \quad f'(t) = \tilde{f}'(t) + \sum_{k=1}^p s(a_k)\delta(t - a_k).$$

Reluând exemplul funcției caracteristice (5.5.3,(iii)), din (5.4) primim:

$$\chi'(t) = \tilde{\chi}'(t) + s(-a)\delta(t + a) + s(a)\delta(t - a) = \delta(t + a) - \delta(t - a),$$

deoarece $s(-a) = 1$, $s(a) = -1$ și

$$\langle \tilde{\chi}'(t), \varphi(t) \rangle = \langle \underline{\chi}', \varphi \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} \chi'(t)\varphi(t)dt = 0, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.$$

5.5.5. Derivata unei distribuții n -dimensionale

Fie $T \in \mathcal{D}'_n$ o distribuție n -dimensională, $\alpha = (\alpha_1, \alpha_2, \dots, \alpha_n) \in \mathbb{N}^n$ un multi-indice și $D^\alpha = \frac{\partial^{\alpha_1 + \alpha_2 + \dots + \alpha_n}}{\partial x_1^{\alpha_1} \partial x_2^{\alpha_2} \dots \partial x_n^{\alpha_n}}$ operatorul de derivare parțială asociat lui α (vezi §2).

Derivata D^α a distribuției T este, prin definiție, distribuția $D^\alpha T \in \mathcal{D}'_n$, dată de egalitatea:

$$\langle D^\alpha T, \varphi \rangle = (-1)^{\alpha_1 + \alpha_2 + \dots + \alpha_n} \langle T, D^\alpha \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}_n.$$

Are loc incluziunea $\text{supp } D^\alpha T \subseteq \text{supp } T$.

De asemenea, remarcăm că derivata unei distribuții n -dimensionale ($n \geq 2$) nu depinde de ordinea de derivare.

Exemple.

(i) Dacă $n = 2$ și $\alpha = (1, 1)$, atunci derivata mixtă $D^{(1,1)}T$ se definește prin:

$$\langle D^{(1,1)}T, \varphi \rangle = (-1)^2 \langle T, D^{(1,1)}\varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}_2$$

sau

$$\left\langle \frac{\partial^2 T}{\partial x \partial y}, \varphi(x, y) \right\rangle = \left\langle T(x, y), \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x \partial y}(x, y) \right\rangle.$$

Se observă că $\frac{\partial^2 T}{\partial x \partial y} = \frac{\partial^2 T}{\partial y \partial x}$.

(ii) Dacă $n = 3$ și $\alpha = (3, 1, 1)$, atunci

$$\langle D^{(3,1,1)}T, \varphi \rangle = (-1)^5 \langle T, D^{(3,1,1)}\varphi \rangle$$

sau

$$\left\langle \frac{\partial^5 T}{\partial x^3 \partial y \partial z}(x, y, z), \varphi(x, y, z) \right\rangle = - \left\langle T(x, y, z), \frac{\partial^5 \varphi}{\partial x^3 \partial y \partial z}(x, y, z) \right\rangle,$$

$\forall \varphi \in \mathcal{D}_3$.

Este clar că, de exemplu, $\frac{\partial^5 T}{\partial x^3 \partial y \partial z} = \frac{\partial^5 T}{\partial y \partial x^3 \partial z}$.

6 Produsul de convoluție a două distribuții

6.1. Definiție

Fie $T, S \in \mathcal{D}'$, $T = T(x)$, $S = S(y)$ distribuții date. Dacă funcționala $T * S : \mathcal{D} \rightarrow \mathbb{R}$, dată prin

$$\langle T * S, \varphi \rangle = \langle T(x), \langle S(y), \varphi(x + y) \rangle \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}$$

există și reprezintă o distribuție, atunci $T * S$ se numește **produsul de convoluție** al distribuțiilor T și S .

6.2. Proprietăți ale produsului de convoluție

(i) Comutativitatea. Dacă $S, T \in \mathcal{D}'$ și $T * S$ există, atunci există $S * T$ și $T * S = S * T$.

(ii) Element neutru. Distribuția δ este element neutru pentru convoluția distribuțiilor, i.e.: $T * \delta = \delta * T = T$, $\forall T \in \mathcal{D}'$.

Generalizare. $T * \delta_a = T(t - a) = \tau_a T$, $\forall a \in \mathbb{R}$.

(iii) Derivarea. Dacă $T, S \in \mathcal{D}'$ și există $T * S$, atunci

$$T^{(m)} * S = T * S^{(m)} = (T * S)^{(m)}, \quad \forall m \in \mathbb{N}.$$

(iv) $T * \delta^{(m)} = T^{(m)}$, $\forall m \in \mathbb{N}$, $\forall T \in \mathcal{D}'$

În particular, $T * \delta' = \delta' * T = T'$, $\forall T \in \mathcal{D}'$.

(v) În general, produsul de convoluție nu este asociativ.

Într-adevăr, luând $T = \underline{1}$, $S = \delta'$, $R = H = \underline{u}$, obținem:

$$(T * S) * R = (\underline{1} * \delta') * H \stackrel{(iv)}{=} \underline{1}' * H = \underline{0} * H = \underline{0}$$

$$T * (S * R) = T * (\delta' * H) \stackrel{(iv)}{=} \underline{1} * H' = \underline{1} * \delta \stackrel{(ii)}{=} \underline{1}.$$

Pentru demonstrații și alte proprietăți ale produsului de convoluție, se pot consulta [2], [19], [24], [44].

7 Transformarea Fourier a distribuțiilor

Pentru a defini transformata Fourier a distribuției T , să considerăm cazul particular al distribuției de tip funcție \underline{f} , unde $f \in L^1(\mathbb{R})$. După un calcul formal, obținem:

$$\begin{aligned} \langle \underline{\mathcal{F}f}, \varphi \rangle &= \int_{-\infty}^{\infty} (\mathcal{F}f)(\omega) \varphi(\omega) d\omega \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(\omega) d\omega \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) dt \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(\omega) e^{-j\omega t} d\omega \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) (\mathcal{F}\varphi)(t) dt = \langle \underline{f}, \mathcal{F}\varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}. \end{aligned}$$

Mai departe, fie T o distribuție temperată ($T \in \mathcal{S}'$) și $\mathcal{F}T : \mathcal{S} \rightarrow K$ funcționala definită prin $(\mathcal{F}T)(\varphi) = T(\mathcal{F}\varphi)$, $\forall \varphi \in \mathcal{S}$, unde $\mathcal{F}\varphi$ este transformata Fourier a semnalului φ . Este clar că $\mathcal{F}T$ este liniară (deoarece $\mathcal{F} : \mathcal{S} \rightarrow \mathcal{S}$ este liniară); pe de altă parte, dacă $\varphi_n \xrightarrow{\mathcal{S}} 0$, rezultă $\mathcal{F}\varphi_n \xrightarrow{\mathcal{S}} 0$ (deoarece \mathcal{F} este un operator continuu), deci $T(\mathcal{F}\varphi_n) \rightarrow 0$ (întrucât T este o funcțională continuă). Astfel, funcționala $\mathcal{F}T$ este o distribuție ($\mathcal{F}T \in \mathcal{S}'$).

7.1. Definiție

Fie T o distribuție temperată ($T \in \mathcal{S}'$) și $\mathcal{F} : \mathcal{S} \rightarrow \mathcal{S}$ operatorul de transformare Fourier ($\varphi \in \mathcal{S} \mapsto \mathcal{F}\varphi \in \mathcal{S}$). Distribuția temperată $\mathcal{F}T : \mathcal{S} \rightarrow K$, unde

$$(7.1) \quad \langle \mathcal{F}T, \varphi \rangle = \langle T, \mathcal{F}\varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}$$

se numește **transformata Fourier a distribuției T** .

Se mai utilizează notația \hat{T} sau $\mathcal{F}(T)$ pentru $\mathcal{F}T$; astfel (7.1) se poate scrie:

$$\langle \hat{T}, \varphi \rangle = \langle T, \hat{\varphi} \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}.$$

Observație. Relația (7.1) se mai poate scrie (cu convenția stabilită pentru distribuții la §3):

$$(7.2) \quad \langle (\mathcal{F}T)(x), \varphi(x) \rangle = \langle T(x), (\mathcal{F}\varphi)(x) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}$$

sau

$$\langle (\mathcal{F}T)(t), \varphi(t) \rangle = \langle T(\omega), (\mathcal{F}\varphi)(\omega) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}.$$

O generalizare a relației (7.2) este următoarea:

$$(7.3) \quad \left\langle (\mathcal{F}T) \left(\frac{x}{a} \right), \varphi(x) \right\rangle = \left\langle T(x), (\mathcal{F}\varphi) \left(\frac{x}{a} \right) \right\rangle, \quad \forall a \in \mathbb{R}^*.$$

7.2. Proprietăți ale transformării Fourier a distribuțiilor

În general, aceste proprietăți extind proprietățile transformării Fourier a funcțiilor uzuale (standard). Demonstrațiile acestor proprietăți se pot găsi în [19], [24], [44].

7.2.1. Liniaritate, continuitate, inversabilitate

Operatorul de transformare Fourier a distribuțiilor $\mathcal{F} : \mathcal{S}' \rightarrow \mathcal{S}'$, $T \mapsto \mathcal{F}T$, este o aplicație liniară, bijectivă și continuă, având inversa $\mathcal{F}^{-1} : \mathcal{S}' \rightarrow \mathcal{S}'$ (definită prin $T \mapsto \mathcal{F}^{-1}T$, unde $\langle \mathcal{F}^{-1}T, \varphi \rangle = \frac{1}{2\pi} \langle T, \mathcal{F}\varphi_s \rangle = \langle T, \mathcal{F}^{-1}\varphi \rangle$) de asemenea continuă.

Observație. Similar cu cazul transformării Fourier a funcțiilor, ne vom referi la procedeul de asociere $T \mapsto \mathcal{F}T$ prin sintagma ”transformarea Fourier a distribuțiilor”.

7.2.2. Transformata Fourier a distribuțiilor de tip funcție (regulate)

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ sau $f \in L^2(\mathbb{R})$ și $T_f = \underline{f}$ distribuția regulată asociată. Are loc egalitatea $\mathcal{F}\underline{f} = \underline{\mathcal{F}f}$ sau $\mathcal{F}\underline{f} = \widehat{f}$.

Observație. Egalitatea de mai sus arată că definiția dată transformatei Fourier a distribuțiilor este naturală, deoarece această definiție extinde definiția transformatei Fourier a funcțiilor.

7.2.3. Transformata Fourier a derivatei de ordin n

Pentru orice $n \in \mathbb{N}$ și $T \in \mathcal{S}'$ are loc egalitatea

$$\mathcal{F}(T^{(n)}) = (j\omega)^n \mathcal{F}(T) \text{ sau } \widehat{T^{(n)}} = (j\omega)^n \widehat{T}.$$

Observație. Semnificația acestei egalități (similar și pentru următoarele proprietăți) este următoarea: dacă $\alpha : \mathbb{R} \rightarrow K$ este funcția de clasă $C^\infty(\mathbb{R})$ dată de $\alpha(\omega) = (j\omega)^n$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$, atunci $\mathcal{F}(T^{(n)}) = \alpha \cdot \mathcal{F}(T)$.

7.2.4. Derivata de ordin n a transformatei Fourier

Pentru orice $n \in \mathbb{N}$ și $T \in \mathcal{S}'$ are loc egalitatea

$$(\mathcal{F}T)^{(n)} = \mathcal{F}((-jt)^n T).$$

7.2.5. Transformata Fourier a distribuției $T(at + b)$

Dacă $T \in \mathcal{S}'$ și $a, b \in \mathbb{R}$, $a \neq 0$, atunci are loc egalitatea:

$$\mathcal{F}(T(at + b)) = \frac{1}{|a|} \exp\left(j \frac{b\omega}{a}\right) (\mathcal{F}T)\left(\frac{\omega}{a}\right).$$

7.2.6. Proprietăți de similitudine (deplasare, întârziere)

Pentru orice $a \in \mathbb{R}$ și $T \in \mathcal{S}'$ au loc egalitățile:

- (i) $\tau_a(\mathcal{F}T) = \mathcal{F}(e^{jat}T) \Leftrightarrow (\mathcal{F}T)(\omega - a) = \mathcal{F}(e^{ajt}T)$
- (ii) $\mathcal{F}(\tau_a T) = e^{-ja\omega} \mathcal{F}(T) \Leftrightarrow \mathcal{F}(T(t - a)) = e^{-ja\omega} \mathcal{F}(T).$

7.2.7. Transferul de simetrie

- (i) $\forall T \in \mathcal{S}'$ are loc egalitatea

$$\mathcal{F}(T_s) = (\mathcal{F}T)_s = 2\pi \mathcal{F}^{-1}(T) \Leftrightarrow$$

$$\mathcal{F}(T(-t)) = (\mathcal{F}T)(-\omega) = 2\pi (\mathcal{F}^{-1}T)(\omega).$$

- (ii) $\forall T \in \mathcal{S}'$ are loc egalitatea $\mathcal{F}(\mathcal{F}T) = 2\pi T_s$, unde T_s este "simetrică" distribuției T (§5.3.2).

7.2.8. Transformata Fourier a produsului de convoluție

- (i) Dacă $S \in \mathcal{S}'$ și $T \in \mathcal{S}'$, atunci $S * T \in \mathcal{S}'$ și

$$\mathcal{F}(S * T) = \mathcal{F}(S)\mathcal{F}(T).$$

- (ii) Dacă $T \in \mathcal{S}'$ și $f \in \mathcal{S}$, atunci

$$\mathcal{F}(T * \underline{f}) = \mathcal{F}(T) \cdot \mathcal{F}(\underline{f}) \text{ și } \mathcal{F}(fT) = \mathcal{F}(\underline{f}) * \mathcal{F}(T).$$

7.3. Transformata Fourier pentru distribuții remarcabile

7.3.1. $\mathcal{F}\delta = \underline{1}.$

7.3.2. $\mathcal{F}(\underline{1}) = 2\pi\delta.$

7.3.3. $\mathcal{F}(\underline{e^{jat}}) = 2\pi\delta_a = 2\pi\delta(\omega - a), \forall a \in \mathbb{R}.$

7.3.4. $\mathcal{F}(\delta_a) = \underline{e^{-jat}} \Leftrightarrow \mathcal{F}(\delta(\omega - a)) = \underline{e^{-jat}}, \forall a \in \mathbb{R}.$

7.3.5. $\mathcal{F}(\delta^{(n)}) = \underline{(j\omega)^n} = T_{(j\omega)^n}, \forall n \in \mathbb{N}.$

$$7.3.6. \mathcal{F}(\cos at) = \pi[\delta(\omega - a) + \delta(\omega + a)].$$

$$7.3.7. \mathcal{F}(\sin at) = \pi j[\delta(\omega + a) - \delta(\omega - a)].$$

$$7.3.8. \mathcal{F}(t^n) = 2\pi j^n \delta^{(n)}, \quad \forall n \in \mathbb{N}.$$

$$7.3.9. \mathcal{F}(e^{-a^2 t^2}) = \frac{\sqrt{\pi}}{a} \exp\left(-\frac{\omega^2}{4a^2}\right), \quad \forall a > 0.$$

$$7.3.10. \mathcal{F}(T \cos at) = \pi[(\mathcal{F}T)(\omega + a) + (\mathcal{F}T)(\omega - a)], \quad \forall T \in \mathcal{E}'.$$

Demonstrațiile acestor proprietăți se pot găsi în [19], [24], [44].

7.4. Noțiunea generală de semnal deterministic

Definim acum noțiunea cea mai generală de semnal, care cuprinde toate cazurile particulare semnificative.

Definiție. *Se numește semnal deterministic orice distribuție temperată (deci orice element din \mathcal{S}').*

Remarcăm că spațiul \mathcal{S}' cuprinde funcțiile din $L^1(\mathbb{R})$, $L^2(\mathbb{R})$, \mathcal{S} , \mathcal{D} , polinoamele de orice grad, funcțiile continue "temperate", ca și distribuțiile δ și $\delta^{(n)}$, $n \geq 1$.

8 Transformata Laplace a distribuțiilor

Fie $\mathcal{D}'_+ = \mathcal{D}'_+(\mathbb{R})$ mulțimea distribuțiilor $T \in \mathcal{D}'$ cu $\text{supp} T \subseteq [0, \infty)$, adică $\langle T, \varphi \rangle = 0$, $\forall \varphi \in \mathcal{D}$ cu $\text{supp} \varphi \subseteq (-\infty, 0)$; altfel spus, putem lua $T : \mathcal{D}_+ \rightarrow K$, unde $\mathcal{D}_+ = \{\varphi \in \mathcal{D} : \text{supp} \varphi \subseteq [0, \infty)\}$.

8.1. Definiție

Fie $T \in \mathcal{D}'_+$ o distribuție dată, cu proprietatea că există $\sigma_0 \in \mathbb{R}$ astfel încât pentru orice $s \in \mathbb{C}$ cu $\text{Re } s > \sigma_0$, distribuția $e^{-st}T$ este temperată (adică $e^{-st}T \in \mathcal{S}'$). **Transformata Laplace a distribuției T este definită prin**

$$\mathcal{L}\{T(t)\}(s) = \langle T(t), e^{-st} \rangle, \quad \text{Re } s > \sigma_0.$$

8.2. Exemple

$$8.2.1. \mathcal{L}\{\delta(t)\}(s) = 1$$

$$8.2.2. \mathcal{L}\{\delta^{(n)}(t)\}(s) = s^n.$$

8.2.3. Dacă $f \in \mathcal{O}$, atunci

$$\mathcal{L}\{\underline{f}(t)\}(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) \Leftrightarrow \mathcal{L}\{T_f(t)\}(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}(s);$$

așadar transformata Laplace a distribuției regulate (de tip funcție) asociate originalului f coincide cu transformata Laplace a lui f , ceea ce demonstrează că definiția transformatei Laplace a distribuțiilor este naturală.

Rezolvare

$$\mathbf{8.2.1.} \quad \mathcal{L}\{\delta(t)\}(s) = \langle \delta(t), e^{-st} \rangle = e^{-st} \Big|_{t=0} = 1.$$

$$\begin{aligned} \mathbf{8.2.2.} \quad \mathcal{L}\{\delta^{(n)}(t)\}(s) &= \langle \delta^{(n)}(t), e^{-st} \rangle = (-1)^n \langle \delta(t), (e^{-st})^{(n)} \rangle \\ &= (-1)^n (-s)^n e^{-st} \Big|_{t=0} = s^n \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{8.2.3.} \quad \mathcal{L}\{\underline{f}(t)\}(s) &= \langle \underline{f}(t), e^{-st} \rangle \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-st} dt = \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt = \mathcal{L}\{f(t)\}(s) \end{aligned}$$

8.3. Observație

Introducând, formal, transformata inversă \mathcal{L}^{-1} , relațiile 8.2.1 și 8.2.2 se scriu

$$\mathcal{L}^{-1}\{1\}(t) = \delta(t), \quad \mathcal{L}^{-1}\{s^n\}(t) = \delta^{(n)}(t).$$

8.4. Proprietăți ale transformatei Laplace a distribuțiilor

$$\mathbf{8.4.1.} \quad \text{Teorema asemănării.} \quad \mathcal{L}\{T(at)\}(s) = \frac{1}{a} \mathcal{L}\{T(t)\}\left(\frac{s}{a}\right), \quad a > 0$$

$$\mathbf{8.4.2.} \quad \text{Teorema întârzierii.} \quad \mathcal{L}\{T(t-a)\}(s) = e^{-as} \mathcal{L}\{T(t)\}(s), \quad a > 0$$

$$\mathbf{8.4.3.} \quad \text{Teorema derivării.} \quad \mathcal{L}\{T^{(n)}(t)\}(s) = s^n \mathcal{L}\{T(t)\}(s), \quad n \in \mathbb{N}$$

$$\mathbf{8.4.4.} \quad \text{Teorema translației} \quad \mathcal{L}\{e^{at}T(t)\}(s) = \mathcal{L}\{T(t)\}(s-a), \quad a \in K$$

8.4.5. Teorema produsului de convoluție.

$$\mathcal{L}\{(T * S)(t)\}(s) = \mathcal{L}\{T(t)\}(s) \mathcal{L}\{S(t)\}(s).$$

Demonstrație

$$8.4.1. \mathcal{L}\{T(at)\}(s) = \langle T(at), e^{-st} \rangle = \frac{1}{a} \langle T(t), e^{-\frac{s}{a}t} \rangle = \frac{1}{a} \mathcal{L}\{T(t)\} \left(\frac{s}{a} \right)$$

$$8.4.2. \mathcal{L}\{T(t-a)\}(s) = \langle T(t-a), e^{-st} \rangle = \langle T(t), e^{-s(t+a)} \rangle \\ = \langle T(t), e^{-sa} e^{-st} \rangle = e^{-as} \langle T(t), e^{-st} \rangle = e^{-as} \mathcal{L}\{T(t)\}(s)$$

$$8.4.3. \mathcal{L}\{T^{(n)}(t)\}(s) = \langle T^{(n)}(t), e^{-st} \rangle = (-1)^n \langle T(t), (e^{-st})^{(n)} \rangle \\ = (-1)^n \langle T(t), (-1)^n s^n e^{-st} \rangle = s^n \langle T(t), e^{-st} \rangle = s^n \mathcal{L}\{T(t)\}(s)$$

$$8.4.4. \mathcal{L}\{e^{at}T(t)\}(s) = \langle e^{at}T(t), e^{-st} \rangle = \langle T(t), e^{-(s-a)t} \rangle = \mathcal{L}\{T(t)\}(s-a)$$

$$8.4.5. \mathcal{L}\{(T * S)(t)\}(s) = \langle (T * S)(t), e^{-st} \rangle = \langle T(t), \langle S(x), e^{-s(t+x)} \rangle \rangle \\ = \langle T(t), \langle S(x), e^{-sx} e^{-st} \rangle \rangle = \langle T(t), e^{-st} \langle S(x), e^{-sx} \rangle \rangle \\ = \langle S(x), e^{-sx} \rangle \cdot \langle T(t), e^{-st} \rangle = \mathcal{L}\{S(t)\}(s) \cdot \mathcal{L}\{T(t)\}(s)$$

8.5. Exemple

$$8.5.1. \mathcal{L}\{\delta(at)\}(s) = \frac{1}{a} \text{ sau}$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{a} \right\} (t) = \delta(at) = \frac{1}{a} \delta(t), \quad a > 0$$

$$8.5.2. \mathcal{L}\{\delta(t-a)\}(s) = e^{-as} \text{ sau}$$

$$\mathcal{L}^{-1}\{e^{-as}\}(t) = \delta(t-a) = \delta_a(t), \quad a > 0$$

$$8.5.3. \mathcal{L}\{\delta^{(n)}(t-a)\}(s) = e^{-as} s^n \text{ sau}$$

$$\mathcal{L}^{-1}\{s^n e^{-as}\}(t) = \delta^{(n)}(t-a) = \delta_a^{(n)}(t), \quad a > 0, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$8.5.4. \text{ Să se calculeze } \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{e^{-s}(1+3s^4e^{-s})}{s^2+4} \right\} (t).$$

Rezolvare

$$8.5.1. \mathcal{L}\{\delta(at)\}(s) \stackrel{7.4.1}{=} \frac{1}{a} \mathcal{L}\{\delta(t)\}\left(\frac{s}{a}\right) = \frac{1}{a} \cdot 1 = \frac{1}{a}$$

$$8.5.2. \mathcal{L}\{\delta(t-a)\}(s) \stackrel{7.4.2}{=} e^{-as} \mathcal{L}\{\delta(t)\}(s) = e^{-as} \cdot 1 = e^{-as}$$

$$8.5.3. \mathcal{L}\{\delta^{(n)}(t-a)\}(s) \stackrel{7.4.3}{=} s^n \mathcal{L}\{\delta(t-a)\}(s) = s^n e^{-as}$$

$$\begin{aligned} 8.5.4. \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{e^{-s}(1+3s^4e^{-s})}{s^2+4} \right\} (t) \\ &= \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{e^{-s}}{s^2+4} \right\} (t) + 3\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s^4}{s^2+2} e^{-2s} \right\} (t) \\ &\stackrel{7.4.4}{=} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s^2+4} \right\} (t-1) + 3\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{s^4}{s^2+4} \right\} (t-2) \\ &= \frac{1}{2} \sin 2(t-1) + 3\mathcal{L}^{-1} \left\{ s^2 - 4 + \frac{16}{s^2+4} \right\} (t-2) \\ &= \frac{1}{2} \sin 2(t-1) + 3\delta''(t-2) - 12\delta(t+2) + 24\sin 2(t-2). \end{aligned}$$

9 Probleme**Enunțuri**

1. Să se demonstreze formulele:

(i) $\alpha\delta' = \alpha(0)\delta' - \alpha'(0)\delta, \forall \alpha \in C^\infty(\mathbb{R})$

(ii) $t\delta^{(m)} = -m\delta^{(m-1)}; \quad m \geq 1$

(iii) $\alpha\delta'' = \alpha''(0)\delta - 2\alpha'(0)\delta' + \alpha(0)\delta''$

(iv) $t^k\delta^{(m)} = 0; \quad 0 \leq m \leq k-1, \quad k \geq 1$

(v) $t^m\delta^{(m)} = (-1)^m m! \delta; \quad m \geq 0$

(vi) $t^m\delta^{(m+k)} = (-1)^m A_{m+k}^m \delta^{(k)}; \quad m, k \in \mathbb{N}^*$

(vii) $\alpha\delta^{(m)} = (-1)^m \sum_{i=0}^m (-1)^i C_m^i \alpha^{(m-i)}(0) \delta^{(i)}; \quad \alpha \in C^\infty(\mathbb{R}), \quad m \in \mathbb{N}.$

2. Să se determine $a, b, c, d \in \mathbb{Z}$ astfel încât

$$(t^4 + t^3 + t^2 + t + 1)\delta''' = a\delta''' + b\delta'' + c\delta' + d\delta.$$

3. Să se stabilească următoarele formule:

(i) $(\alpha H)' = \alpha(0)\delta + \alpha' H; \quad \alpha \in C^\infty(\mathbb{R})$

$$(ii) (\alpha H)'' = \alpha'' H + \alpha'(0)\delta + \alpha(0)\delta'; \quad \alpha \in C^\infty(\mathbb{R})$$

$$(iii) (\alpha H)^{(n)} = \alpha^{(n)} H + \sum_{k=1}^n \alpha^{(n-k)}(0)\delta^{(k-1)}; \quad \alpha \in C^\infty(\mathbb{R}), \quad n \in \mathbb{N}$$

$$(iv) (e^{at} H)^{(n)} = a^n e^{at} H + \sum_{k=1}^n a^{n-k} \delta^{(k-1)}; \quad a \in \mathbb{R}, \quad n \in \mathbb{N}$$

$$(v) (t^m H)^{(n)} = \begin{cases} m! \delta^{(n-m-1)}, & m < n \\ A_m^n t^{m-n} H, & m \geq n \end{cases}; \quad m, n \in \mathbb{N}$$

$$(vi) H'(-t) = \delta(t)$$

$$(vii) T^{(3)}, \text{ unde } T = (t^3 + 2t^2 + 1)H$$

4. Să se calculeze:

$$(i) (H(t) \sin t)' \quad (ii) T'_{\text{sgnt}}$$

$$(iii) T'_{t^m \text{sgnt}} \quad (iv) (H(t) \text{ch } t)'$$

$$(v) T'_f, \quad \text{unde } f(t) = e^t u(t)$$

$$(vi) T'_f, \quad \text{unde } f(t) = \begin{cases} 1, & t \leq 0 \\ t+2, & 0 < t \leq 1 \\ t^2+1, & t > 1 \end{cases}$$

5. Să se rezolve în cadru distribuțional ecuațiile diferențiale:

$$(i) x'(t) - 2tx(t) = \delta''(t)$$

$$(ii) x'(t) - x(t) \cos t = \delta'(t)$$

$$(iii) x^{iv}(t) + 2x''(t) + 9x(t) = \delta''(t), \quad x(0) = x'(0) = x''(0) = x'''(0) = 0$$

6. Să se demonstreze egalitatea $\underline{f} * \underline{g} = \underline{f} * \underline{g}$, $\forall f, g \in L^1_{loc}$.

7. Să se calculeze în \mathcal{D}' :

$$(i) t^m H(t) * t^n H(t), \quad m, n \in \mathbb{N}$$

$$(ii) \underline{e^{-t^2}} * \underline{e^{-3t^2}}$$

$$(iii) \underline{te^{-t^2}} * \underline{e^{-3t^2}}$$

$$(iv) \underline{e^{-|t|}} * \underline{e^{-|t|}}$$

$$(v) \underline{te^{-at^2}} * \underline{e^{-at^2}}$$

$$(vi) H(a - |t|) * H(a - |t|)$$

$$(vii) \underline{e^{-|t|}} * H(t) \sin t.$$

8. Să se demonstreze următoarele egalități:

$$(i) \mathcal{F}\delta = 1$$

$$(ii) \mathcal{F}(\delta^{(n)}) = ((j\omega)^n) = T_{(j\omega)^n}, \quad \forall n \in \mathbb{N}$$

$$(iii) \mathcal{F}(\underline{t^n}) = 2\pi j^n \delta^{(n)}, \quad \forall n \in \mathbb{N}$$

$$(iv) \mathcal{F}(\underline{\exp(-a^2 t^2)}) = \frac{\sqrt{\pi}}{a} \exp\left(-\frac{\omega^2}{4a^2}\right), \quad a > 0.$$

Soluții. Indicații. Răspunsuri

$$\begin{aligned}
\mathbf{1. (i)} \quad \langle \alpha \delta', \varphi \rangle &= \langle \delta', \alpha \varphi \rangle = -\langle \delta, (\alpha \varphi)' \rangle \\
&= -(\alpha \varphi)'(0) = -\alpha(0) \varphi'(0) - \alpha'(0) \varphi(0) = -\alpha(0) \langle \delta, \varphi' \rangle - \alpha'(0) \langle \delta, \varphi \rangle \\
&= \alpha(0) \langle \delta', \varphi \rangle - \alpha'(0) \langle \delta, \varphi \rangle = \langle \alpha(0) \delta' - \alpha'(0) \delta, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D} \\
\mathbf{(iv)} \quad \langle t^k \delta^{(m)}, \varphi \rangle &= \langle \delta^{(m)}, t^k \varphi \rangle = (-1)^m \langle \delta, (t^k \varphi)^{(m)} \rangle \\
&= (-1)^m (t^k \varphi)^{(m)}(0) = (-1)^m \sum_{i=0}^m C_m^i A_k^{m-i} t^{k-m+i} \varphi^{(i)}(t) \Big|_{t=0} = 0,
\end{aligned}$$

deoarece $k - m + i \geq 1, \forall i \in \{0, 1, 2, \dots, m\}$

$$\begin{aligned}
\mathbf{(v)} \quad \langle t^m \delta^{(m)}, \varphi \rangle &= (-1)^m (t^m \varphi)^{(m)}(0) = (-1)^m \sum_{i=0}^m C_m^i A_m^{m-i} t^i \varphi^{(i)}(t) \Big|_{t=0} \\
&= (-1)^m \left[C_m^0 A_m^m \varphi(0) + \sum_{i=1}^m C_m^i A_m^{m-i} t^i \varphi^{(i)}(t) \Big|_{t=0} \right] \\
&= (-1)^m m! \varphi(0) = \langle (-1)^m m! \delta, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D} \\
\mathbf{(vi)} \quad \langle t^m \delta^{(m+k)}, \varphi \rangle &= (-1)^{m+k} (t^m \varphi)^{(m+k)}(0)
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
&= (-1)^{m+k} \sum_{i=0}^{m+k} C_{m+k}^i (t^m)^{(m+k-i)} \varphi^{(i)}(t) \Big|_{t=0} \\
&= (-1)^{m+k} \left(\sum_{i=0}^{k-1} C_{m+k}^i (t^m)^{(m+k-i)} \varphi^{(i)}(t) + C_{m+k}^k (t^m)^{(m)} \varphi^{(k)}(t) \right. \\
&\quad \left. + \sum_{i=k+1}^{k+m} C_{m+k}^i (t^m)^{(m+k-i)} \varphi^{(i)}(t) \right) \Big|_{t=0} = (-1)^{m+k} C_{m+k}^k m! \varphi^{(k)}(0) \\
&= (-1)^{m+k} \langle A_{m+k}^m \delta, \varphi^{(k)} \rangle = (-1)^m \langle A_{m+k}^m \delta^{(k)}, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}.
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\mathbf{(vii)} \quad \langle \alpha \delta^{(m)}, \varphi \rangle &= (-1)^m (\alpha(t) \varphi(t))^{(m)} \Big|_{t=0} \\
&= (-1)^m \sum_{i=0}^m C_m^i \alpha^{(m-i)}(0) \varphi^{(i)}(0) = (-1)^m \sum_{i=0}^m C_m^i \alpha^{(m-i)}(0) \langle \delta, \varphi^{(i)} \rangle
\end{aligned}$$

$$= (-1)^m \left\langle \sum_{i=0}^m (-1)^i C_m^i \alpha^{(m-i)}(0) \delta^{(i)}, \varphi \right\rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}$$

2. $a = 1, b = 3, c = -6, d = 6$.

3. (iii) Metoda inducției matematice; vezi [24].

(vi) $\langle H'(-t), \varphi(t) \rangle = \langle H'(t), \varphi(-t) \rangle = \langle \delta(t), \varphi(-t) \rangle$

$$= \varphi(-t) \Big|_{t=0} = \varphi(0) = \langle \delta(t), \varphi(t) \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D}$$

(vii) $\delta'' + 4\delta + 6H$

4. (vi) Metoda 1. Utilizăm (5.3), cu $s(0) = 1, s(1) = -1$;

$$T_f' = \delta - \delta_1 + T_{f'},$$

unde $f' = u(t) - u(t-1) + 2tu(t-1)$; astfel,

$$T_f' = \delta(t) - \delta(t-1) + H(t) + (2t-1)H(t-1).$$

Metoda 2. $f(t) = 1 - u(t) + (t+2)[u(t) - u(t-1)] + (t^2+1)u(t-1)$ sau

$$f(t) = 1 + (t+1)u(t) + (t^2 - t - 1)u(t-1),$$

deci

$$\begin{aligned} T_f' &= \underline{u}(t) + (t+1)\underline{u}'(t) + (2t-1)\underline{u}(t-1) + (t^2-t-1)\underline{u}'(t-1) \cdot 1 \\ &= H(t) + (t+1)\delta(t) + (2t-1)H(t-1) + (t^2-t-1)\delta(t-1) \\ &= \delta(t) - \delta(t-1) + H(t) + (2t-1)H(t-1), \end{aligned}$$

deoarece $H' = \underline{u}' = \delta$ și $\alpha(t)\delta(t-a) = \alpha(a)\delta(t-a)$.

5. (i) $x(t) = (c + \delta' - 2H) \exp(x^2), \quad c \in \mathbb{R}$

(ii) $x(t) = (c + \delta - H) \exp(\sin x)$

(iii) $x(t) = \frac{1}{2} \operatorname{sh} t \operatorname{ch}(t\sqrt{2}) + \frac{\sqrt{2}}{4} \operatorname{ch} t \sin(t\sqrt{2})$

6. $\langle \underline{f} * \underline{g}, \varphi \rangle = \langle f(t), \langle g(u), \varphi(t+u) \rangle \rangle$

$$\begin{aligned} &= \left\langle \underline{f}(t), \int_{-\infty}^{\infty} g(u) \varphi(t+u) du \right\rangle = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) dt \int_{-\infty}^{\infty} g(u) \varphi(t+u) du \stackrel{t+u=x}{=} \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(x) dx \int_{-\infty}^{\infty} f(t) g(x-t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(x) (f * g)(x) dx \\ &= \langle \underline{f * g}, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{D} \end{aligned}$$

$$7. \text{ (i) } \frac{m!n!}{(m+n+1)!} t^{m+n+1} H(t)$$

$$\text{(ii) } \underline{e^{-t^2}} * \underline{e^{-3t^2}} = \underline{e^{-3t^2}} * \underline{e^{-t^2}} = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-3x^2} e^{-(t-x)^2} dx$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} e^{-(2x-\frac{t}{2})^2 - \frac{3}{4}t^2} dx = \exp\left(-\frac{3t^2}{4}\right) \cdot \frac{1}{2} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-u^2} du = \frac{\sqrt{\pi}}{2} e^{-3t^2/4},$$

deci $\underline{e^{-t^2}} * \underline{e^{-3t^2}} = \underline{e^{-3t^2/4}}$.

$$\text{(iii) } \underline{te^{-t^2}} * \underline{e^{-3t^2}} = \int_{-\infty}^{\infty} xe^{-x^2} e^{-3(t-x)^2} dx$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} xe^{-(2x-\frac{3}{2}t)^2 - \frac{3}{4}t^2} dx \stackrel{2x-\frac{3}{2}t=u}{=} \exp\left(-\frac{3t^2}{4}\right) \cdot \frac{1}{4} \int_{-\infty}^{\infty} \left(u + \frac{3}{2}t\right) e^{-u^2} du$$

$$= \frac{3\sqrt{\pi}}{8} t \exp\left(-\frac{3t^2}{4}\right) = f(t),$$

deci rezultatul este \underline{f} .

$$\text{(iv) } T_f; f(t) = (1+|t|)e^{-|t|}$$

$$\text{(v) } T_f; f = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\pi}{2a}} t \exp\left(-\frac{at^2}{2}\right)$$

$$\text{(vi) } (2a - |t|)H(2a - |t|)$$

$$\text{(vii) } \frac{1}{2} \underline{e^t} + (\sin t - \text{sh } t)H(t).$$

$$8. \text{ (i) } \langle \mathcal{F}\delta, \varphi \rangle = \langle \delta, \mathcal{F}\varphi \rangle = (\mathcal{F}\varphi)(0) = \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) e^{-j\omega t} dt \Big|_{\omega=0}$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) dt = \langle \underline{1}, \varphi \rangle, \quad \forall \varphi \in \mathcal{S}.$$

$$\text{(ii) } \mathcal{F}(\delta^{(n)}) = (j\omega)^n \mathcal{F}(\delta) = (j\omega)^n \underline{1} = \underline{(j\omega)^n}$$

\text{(iii) Din Proprietatea 7.2.4 și din 7.3.2 cu } T = \underline{1}, \text{ primim:}

$$(\mathcal{F}\underline{1})^{(n)} = \mathcal{F}\{(-jt)^n \underline{1}\} \Leftrightarrow 2\pi \delta^{(n)} = \mathcal{F}(\underline{(-jt)^n}).$$

Capitolul 7

Complemente privind transformările integrale și discrete. Analiza wavelet

1 Transformata Fourier a unui semnal discret

1.1. Preliminarii

Fie $f \in L^1(\mathbb{R})$ un semnal dat și $F(\omega) = \mathcal{F}(f; \omega)$ spectrul său Fourier. Avem:

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \int_n^{n+1} f(t)e^{-j\omega t} dt,$$

de unde, utilizând formula de aproximare din Cap.3, §1, obținem:

$$F(\omega) \approx \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n)e^{-j\omega n}.$$

Limitând semnalul f la o "fereastră" de timp $[0, N]$, am definit în Capitolul 3, transformata Fourier discretă; această limitare se poate realiza, de exemplu, dacă semnalul f este periodic. În cele ce urmează vom considera seria aproximantă a spectrului pe toată "plaja" valorilor întregi ale lui n .

1.2. Definiție

Fie $x \in S_d$ un semnal discret de clasă l^1 (Cap.1, secțiunea 1.6, 3°).

Funcția $F_\infty : \mathbb{R} \rightarrow K$, $F_\infty(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$, se numește **transformata Fourier a semnalului discret** $x \in S_d$ (pe scurt **TFSD**).

• **Observație.** TFSD $F_\infty(\omega)$ este un *semnal continuu complex*, de variabilă reală (frecvența ω), asociat *semnalului discret* $x \in S_d$, spre deosebire de

transformata Fourier discretă (TFD, capitolul 3), care este un *semnal discret complex* de variabilă reală (frecvența m), asociat unui *semnal discret periodic* $x \in K^N$.

• **Notăție.** Scriem $F_\infty(\omega) = (\mathcal{F}_\infty x)(\omega) = \mathcal{F}_\infty\{x(n); \omega\}$.

• **Periodicitate.** Observăm că $F_\infty(\omega + 2k\pi) = F_\infty(\omega)$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$, $\forall k \in \mathbb{Z}$, așadar $F_\infty = \mathcal{F}_\infty x$ este o funcție periodică de perioadă (principală) 2π .

• **Legătura cu transformata z .** $(\mathcal{F}_\infty x)(\omega) = (Zx)(e^{j\omega})$, $\forall \omega \in \mathbb{R}$.

1.3. Problema inversă determinării TFSD

• Prin calcul direct, obținem:

$$\begin{aligned} \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} F_\infty(\omega) e^{j\omega m} d\omega &= \frac{1}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \int_{-\pi}^{\pi} e^{j\omega(m-n)} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2\pi x(n) \delta_m(n) = x(m). \end{aligned}$$

• **Definiție.** Fie $F : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$ o funcție continuă și periodică, de perioadă 2π .

Semnalul $x \in S_d$, $x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} F(\omega) e^{j\omega n} d\omega$, se numește **transformata**

Fourier de tip semnal discret inversă asociată funcției $F(\omega)$.

• **Notăție.** $x(n) = (\mathcal{F}_\infty^{-1} X)(n) = \mathcal{F}_\infty^{-1}\{X(\omega); n\}$.

• **Observație.** Are loc egalitatea:

$$x(n) = \mathcal{F}_\infty^{-1}\{(\mathcal{F}_\infty x)(\omega); n\}.$$

1.4. Exemplu. Semnalul dreptunghiular discret

Fie $m \in \mathbb{N}^*$ un număr dat și $x \in S_d$,

$$\Pi(n) = \begin{cases} 1; & |n| \leq m \\ 0; & |n| > m. \end{cases}$$

Avem:

$$F_{\infty}(\omega) = (\mathcal{F}_d \Pi)(m) = \sum_{n=-m}^m \exp(-j\omega n).$$

Dacă $\omega \in 2\pi\mathbb{Z}$, obținem $F_{\infty}(0) = 2m + 1$.

Dacă $\omega \notin 2\pi\mathbb{Z}$, atunci

$$F_{\infty}(m) = e^{j\omega m} \frac{1 - (e^{j\omega})^{2m+1}}{1 - e^{j\omega}},$$

de unde utilizând formula $1 - e^{j\omega} = -2j \sin \frac{\omega}{2} e^{j\omega/2}$, deducem

$$F_{\infty}(m) = \sin \frac{\omega(2m+1)}{2} / \sin \frac{\omega}{2}.$$

Așadar,

$$F_{\infty}(m) = \begin{cases} \frac{\sin \frac{\omega(2m+1)}{2}}{\sin \frac{\omega}{2}}, & \omega \notin 2\pi\mathbb{Z} \\ 2m + 1, & \omega \in 2\pi\mathbb{Z}, \end{cases}$$

adică $F_{\infty}(m)$ reprezintă ”nucleul Dirichlet”.

2 Aplicații ale transformărilor integrale și discrete în teoria probabilităților

2.1. Noțiuni generale din teoria variabilelor aleatoare

Fie (E, K, P) un câmp de probabilitate dat.

- Se numește *variabilă aleatoare unidimensională* (pe scurt: *v.a. 1D*) asociată câmpului (E, K, P) o funcție $X : E \rightarrow \mathbb{R}$ cu proprietatea că pentru orice $x \in \mathbb{R}$ mulțimea $\{\omega \in E : X(\omega) < x\}$, notată pe scurt $\{X < x\}$, este un eveniment, i.e. $\{X < x\} \in K$.

- Unei v.a. 1D X i se asociază *funcția de repartiție*

$$F = F_X : \mathbb{R} \rightarrow [0, 1], \quad F(x) = P(X < x), \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

Se știe că F este o funcție monoton crescătoare pe \mathbb{R} , F este continuă la stânga în fiecare punct $x \in \mathbb{R}$, $F(-\infty) = 0$, $F(\infty) = 1$ și $P(a \leq X < b) = F(b) - F(a)$, $\forall a, b \in \mathbb{R}$, $a < b$.

2.1.1. Variabile aleatoare 1D discrete

• O v.a. 1D X se numește *v.a. discretă* dacă mulțimea $X(E)$ este discretă (adică finită sau numărabilă).

• Notând $X(E) = \{x_i : i \in I\}$ și $p_i = P(X = x_i)$, definim *tabloul de distribuție (repartiție) al v.a. X* : $\begin{pmatrix} x_i \\ p_i \end{pmatrix}_{i \in I}$, cu $\sum_{i \in I} p_i = 1$.

Dacă mulțimea discretă de indici I este finită, atunci v.a. X se numește *v.a. simplă*, iar tabloul său de distribuție este $X : \begin{pmatrix} x_1 & x_2 & x_3 & \dots & x_n \\ p_1 & p_2 & p_3 & \dots & p_n \end{pmatrix}$,

unde $I = \{1, 2, 3, \dots, n\}$, $n \in \mathbb{N}^*$ și $\sum_{i=1}^n p_i = 1$.

Dacă $I = \mathbb{N}^*$, atunci $X : \begin{pmatrix} x_1 & x_2 & x_3 & \dots & x_n & \dots \\ p_1 & p_2 & p_3 & \dots & p_n & \dots \end{pmatrix}$; $\sum_{n=1}^{\infty} p_n = 1$.

• Introducem semnalul discret $x \in S_d$, astfel: $x(n) = x_n$ dacă $n \in I$; $x(n) = 0$, dacă $n \in \mathbb{Z} \setminus I$ și punem $p_n = 0$, $\forall n \in \mathbb{Z} \setminus I$.

În aceste condiții putem scrie $X : \begin{pmatrix} x(n) \\ p_n \end{pmatrix}_{n \in \mathbb{Z}}$.

Numim $x \in S_d$ *semnalul discret* asociat v.a. discrete X , *extins* la \mathbb{Z} , pe scurt s.d.e. asociat v.a. 1D X .

• Funcția discretă $f = f_X : X(E) \rightarrow [0, 1]$, $f(x_i) = p_i$, $i \in I$, se numește *funcția "masă de probabilitate" (pmf)* sau *funcția de frecvență* asociată v.a. discrete X . Utilizând s.d.e. $x \in S_d$ asociat v.a. X , putem scrie $f(x_n) = (f \circ x)(n) = p_n$, $\forall n \in \mathbb{Z}$. Are loc egalitatea

$$\sum_{i \in I} f(x_i) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (f \circ x)(n) = 1.$$

2.1.2. Variabile aleatoare 1D continue

• O funcție $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ se numește *densitate de probabilitate* (pe scurt *pdf*) dacă f este integrabilă (pe \mathbb{R}), pozitivă (pe \mathbb{R}) și satisface egalitatea

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1.$$

• O v.a. 1D X având funcția de repartiție F se numește *variabilă aleatoare continuă* dacă există o pdf f astfel încât

$$F(x) = \int_{-\infty}^x f(t) dt, \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

Se demonstrează că $P(a \leq X < b) = \int_a^b f(x)dx$, $\forall a, b \in \overline{\mathbb{R}}$, $a < b$ și $P(X = a) = 0$, $\forall a \in \mathbb{R}$ (de altfel, unii autori definesc noțiunea de v.a. continuă tocmai prin această ultimă relație).

2.2. Caracteristici numerice (statistice) ale v.a. 1D

Fie X o v.a. 1D și $r \in \mathbb{N}$ date.

2.2.1. *Momentul de ordinul r al v.a. X se definește astfel:*

$$M_r(X) = \sum_{i \in I} x_i^r p_i = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (x(n))^r (f \circ x)(n), \text{ dacă } X \text{ este o v.a. discretă}$$

$$M_r(X) = \int_{-\infty}^{\infty} x^r f(x)dx, \text{ dacă } X \text{ este o v.a. continuă.}$$

Utilizând transformatele integrale și discrete obținem:

$$M_r(X) = \mathcal{F}_{\infty}\{(x(n))^r (f \circ x)(n); 0\}$$

$$= \mathcal{Z}\{(x(n))^r (f \circ x)(n)\}(1), \text{ dacă } X \text{ este o v.a. discretă}$$

$$M_r(X) = \mathcal{F}\{x^r f(x); 0\}, \text{ dacă } X \text{ este o v.a. continuă.}$$

Dacă X este o v.a. continuă, iar pdf a v.a. X are proprietatea $f(x) = 0$, $\forall x < 0$, atunci $M_r(X) = \mathcal{L}\{x^r f(x)\}(0)$.

2.2.2. *Valoarea medie a v.a. X este momentul său de ordin 1, i.e.:*

$$M(X) = E(X) = \sum_{i \in I} p_i x_i = \mathcal{F}_{\infty}\{x(n)(f \circ x)(n); 0\}$$

$$= \mathcal{Z}\{x(n)(f \circ x)(n)\}(1), \text{ dacă } X \text{ este o v.a. discretă;}$$

$$M(X) = E(X) = \int_{-\infty}^{\infty} x f(x)dx = \mathcal{F}\{x f(x); 0\}, \text{ dacă } X \text{ este o v.a. continuă}$$

$$M(X) = E(X) = \mathcal{L}\{x f(x); 0\}, \text{ dacă } X \text{ este o v.a. continuă și } f \in \mathcal{O}.$$

2.2.3. *Momentul centrat de ordinul r al v.a. X se definește astfel:*

$$\mu_r(X) = M_r(X - m) = M((X - m)^r), \text{ unde } m = M(X), \text{ i.e. :}$$

$$\mu_r(X) = \sum_{i \in I} (x_i - m)^r p_i = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (x(n) - m)^r (f \circ x)(n)$$

$$= \mathcal{F}_\infty\{(x(n) - m)^r(f \circ x)(n); 0\} = \mathcal{Z}\{(x(n) - m)^r(f \circ x)(n); 1\}$$

$$\mu_r(X) = \int_{-\infty}^{\infty} (x - m)^r f(x) dx = \mathcal{F}\{(x - m)^r f(x); 0\},$$

dacă X este o v.a. discretă, respectiv continuă.

2.2.4. *Dispersia sau varianța* v.a. X este, prin definiție, numărul real

$$D^2(X) = \text{Var}(X) = \mu_2(X), \quad \text{i.e.}$$

$$D^2(X) = \sum_{i \in I} (x_i - m)^2 p_i = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (x(n) - m)^2 (f \circ x)(n)$$

$$= \mathcal{F}_\infty\{(x(n) - m)^2(f \circ x)(n); 0\} = \mathcal{Z}\{(x(n) - m)^2(f \circ x)(n); 1\};$$

$$D^2(X) = \text{Var}(X) = \int_{-\infty}^{\infty} (x - m)^2 f(x) dx = \mathcal{F}\{(x - m)^2 f(x); 0\},$$

dacă X este o v.a. discretă, respectiv continuă;

$D^2(X) = \text{Var}(X) = \mathcal{L}\{(x - m)^2 f(x); 0\}$, dacă X este o v.a. continuă și $f \in \mathcal{O}$.

- *Abaterea medie pătratică* a v.a. X este $\sigma(X) = \sqrt{D^2(X)}$.
- Are loc *formula dispersiei* $D^2(X) = \text{Var}(X) = M(X^2) - M^2(X) = M_2(X) - M_1^2(X)$, pentru orice v.a. 1D X (discretă sau continuă).

2.2.5. Exemple

• **Exemplul 1.** Funcția $f : \mathbb{N}^* \rightarrow \mathbb{R}$, $f(n) = p_n = a \left(\frac{4}{5}\right)^n$, $a > 0$, este pmf pentru o v.a. discretă X . Să se determine $a > 0$ și să se calculeze media și dispersia v.a. X .

Rezolvare. Observăm că pmf a v.a. X se poate defini, de asemenea, prin $f : \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{R}$, $f(n) = a \left(\frac{4}{5}\right)^n u(n-1)$, $n \in \mathbb{Z}$, unde u este funcția treaptă-unitate

discretă a lui Heaviside. Din condiția $\sum_{n=1}^{\infty} p_n = \sum_{n=1}^{\infty} f(n) = 1$, primim:

$$\mathcal{Z}\{u(n-1)\} \left(\frac{5}{4}\right) = \frac{1}{a} \Leftrightarrow \frac{4}{5} \mathcal{Z}\{u(n)\} \left(\frac{5}{4}\right) = \frac{1}{a} \Leftrightarrow$$

$$\frac{4}{5} \cdot \frac{z}{z-1} \Big|_{z=5/4} = \frac{1}{a} \Leftrightarrow a = \frac{1}{4}.$$

Mai departe,

$$\begin{aligned} M(X) &= E(X) = a \sum_{n=1}^{\infty} n \frac{u(n-1)}{(5/4)^n} = a \sum_{n=1}^{\infty} \frac{nu(n)}{(5/4)^n} \\ &= a \cdot \mathcal{Z}\{nu(n)\} \left(\frac{5}{4} \right) = \frac{1}{4} \cdot \frac{z}{(z-1)^2} \Big|_{z=5/4} = 5; \\ M(X^2) &= a \sum_{n=1}^{\infty} \frac{n^2 u(n)}{(5/4)^n} = \frac{1}{4} \mathcal{Z}\{n^2 u(n)\} \left(\frac{5}{4} \right) = \frac{1}{4} \cdot \frac{z(z+1)}{(z-1)^3} \Big|_{z=5/4} = 45, \end{aligned}$$

deci $D^2(X) = M(X^2) - M^2(X) = 20$.

• **Exemplul 2.** Funcția $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $f(x) = ax^2 e^{-3x} u(x)$, $a > 0$, reprezintă pdf pentru o v.a. 1D X . Să se determine a și să se calculeze momentele de ordin r , media, dispersia și abaterea medie pătratică ale v.a. X .

Rezolvare. Din condiția $\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1$, deducem:

$$a \int_0^{\infty} x^2 e^{-3x} dx = 1 \Leftrightarrow a \mathcal{L}\{x^2\}(3) = 1 \Leftrightarrow a \cdot \frac{2!}{3^3} = 1 \Leftrightarrow a = \frac{27}{2}.$$

Mai departe,

$$\begin{aligned} M_r(X) &= a \int_0^{\infty} x^{r+2} e^{-3x} dx = a \mathcal{L}\{x^{r+2}\}(3) \\ &= \frac{27}{2} \cdot \frac{(r+2)!}{3^{r+3}} = \frac{1}{2} \cdot \frac{(r+2)!}{3^r}, \quad r \geq 0; \quad M(X) = M_1(X) = 1; \\ D^2(X) &= M_2(X) - M_1^2(X) = \frac{1}{3}; \quad \sigma(X) = \frac{1}{\sqrt{3}}. \end{aligned}$$

2.3. Funcția caracteristică a unei variabile aleatoare 1D

2.2.1. Definiție

Fie X o v.a. 1D. Funcția

$$\varphi = \varphi_X : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}, \quad \varphi(t) = M(e^{jtX}) = E(\exp(jtX)), \quad t \in \mathbb{R}$$

se numește **funcția caracteristică** a v.a. X .

2.2.2. Formule de calcul

- X este v.a. continuă

$$\varphi(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(x)e^{jtx} = (\mathcal{F}f)(-t) = \mathcal{F}\{f(x); -t\};$$

$$\varphi(t) = 2\pi(\mathcal{F}^{-1}f)(t) = 2\pi\mathcal{F}^{-1}\{f(x); t\}$$

- X este v.a. discretă

$$\varphi(t) = \sum_{i \in I} p_i \exp(jtx_i) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (f \circ x)(n) \exp(jtx(n))$$

- Dacă $x(n) = n$, $\forall n \in I$, atunci

$$\varphi(t) = \mathcal{F}_{\infty}(f \circ x)(t) = Z(f \circ x)(e^{jt}) \quad \text{sau}$$

$$\varphi(t) = \mathcal{F}_{\infty}\{f(n); t\} = Z\{f(n)\}(e^{jt}).$$

2.2.3. Calculul momentelor de ordin r

Are loc egalitatea $M_r(X) = j^{-r} \varphi^{(r)}(0)$.

Demonstrație

Din egalitatea $\varphi(t) = (\mathcal{F}f)(-t)$ și din Proprietatea 2.10, Cap.2 (Teorema derivării spectrului Fourier), deducem:

$$\varphi^{(r)}(t) = ((\mathcal{F}f)(-t))^{(r)} = (-1)^r (\mathcal{F}f)^{(r)}(-t) = (-1)^r j^{-r} \mathcal{F}\{x^r f(x); -t\}$$

de unde rezultă:

$$\mathcal{F}\{x^r f(x); -t\} = j^{-r} \varphi^{(r)}(t)$$

și

$$M_r(X) = \mathcal{F}\{x^r f(x); 0\} = j^{-r} \varphi^{(r)}(0).$$

2.2.4. Exemplu

Fie m și $\sigma > 0$ numere reale date. O variabilă aleatoare continuă X având pdf $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$,

$$f(x) = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \exp\left[-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}\right], \quad x \in \mathbb{R},$$

se numește **variabilă aleatoare normală (de tip Gauss)**.

Să se determine funcția caracteristică, media și dispersia unei v.a. de tip Gauss.

$$\textbf{Rezolvare. } \varphi(t) = \mathcal{F}\{f(x); -t\} = \int_{-\infty}^{\infty} \exp \left[jtx - \frac{(x-m)^2}{2\sigma^2} \right] dx.$$

Utilizând schimbările de variabilă $x - m = \tau\sigma/\sqrt{2}$ și $\tau - jt\sigma/\sqrt{2} = y$, primim:

$$\begin{aligned} \varphi(t) &= \frac{\exp(jtm)}{\sqrt{\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} \exp \left[- \left(\tau - \frac{jt\sigma}{\sqrt{2}} \right)^2 \right] \exp \left(- \frac{t^2\sigma^2}{2} \right) d\tau \\ &= \frac{\exp(jtm)}{\sqrt{\pi}} \exp \left(- \frac{t^2\sigma^2}{2} \right) \int_{-\infty}^{\infty} \exp(-y^2) dy = \exp \left(jtm - \frac{t^2\sigma^2}{2} \right); \\ M(X) &= j^{-1}\varphi'(0) = j^{-1}(jm - t\sigma^2) \exp \left(jtm - \frac{t^2\sigma^2}{2} \right) \Big|_{t=0} = m; \\ D^2(X) &= M(X^2) - M^2(X) = j^{-2}\varphi''(0) - (j^{-1}\varphi'(0))^2 = \sigma^2. \end{aligned}$$

2.2.5. Teorema de inversiune

Dacă $\varphi \in L^1(\mathbb{R})$, atunci pdf f a v.a. X există, este mărginită, continuă și verifică egalitatea

$$f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \varphi(t) e^{-jtx} dt = \frac{1}{2\pi} (\mathcal{F}\varphi)(x) = (\mathcal{F}^{-1}\varphi)(-x), \quad \forall x \in \mathbb{R}.$$

3 Transformarea Hilbert integrală

3.1. Definiție

Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$ este un semnal dat, definim **transformata Hilbert** a semnalului $f(x)$ drept semnalul (funcția) $H \in L^2(\mathbb{R})$, unde

$$H(t) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{f(x)}{t-x} dx, \quad \forall t \in \mathbb{R},$$

iar integrala se ia în sensul valorii principale.

Notăție. $H(t) = (\mathcal{H}f)(t) = \mathcal{H}\{f(x); t\}$.

Operatorul $\mathcal{H} : L^2(\mathbb{R}) \rightarrow L^2(\mathbb{R})$, $f \mapsto \mathcal{H}f$ se numește **operator de transformare Hilbert** (sau **transformarea Hilbert**) în $L^2(\mathbb{R})$.

3.2. Proprietăți ale transformării Hilbert

3.2.1. *Liniaritatea* $\mathcal{H}(\alpha f + \beta g) = \alpha \mathcal{H}f + \beta \mathcal{H}g; \forall f, g \in L^2(\mathbb{R}), \forall \alpha, \beta \in \mathbb{C}$.

3.2.2. $H(t) = f(t) * \frac{1}{\pi t}$.

3.2.3. *Relația cu transformarea Fourier*

$$\mathcal{F}\{H(t); \omega\} = -j(\operatorname{sgn} \omega) \mathcal{F}\{f(t); \omega\}, \quad \forall f \in L^2(\mathbb{R}).$$

3.2.4. *Transformata inversă.* Dacă $H(t) = \mathcal{H}\{f(x); t\}$, atunci

$$f(x) = -\frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{H(t)}{x-t} dt, \quad \forall f \in L^2(\mathbb{R}).$$

Se notează $f(x) = \mathcal{H}^{-1}\{H(t); x\}$.

Au loc relațiile: (i) $\mathcal{H}^{-1} = -\mathcal{H}$, deci $\mathcal{H}^2 = -id(L^2(\mathbb{R}))$ și $\mathcal{H}^4 = id(L^2(\mathbb{R}))$.

(ii) $f(x) = \mathcal{F}^{-1}\{j(\operatorname{sgn} \omega) \mathcal{F}\{H(t); \omega\}; x\}$.

3.2.5. *Proprietatea de ortogonalitate*

Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$, atunci $\int_{-\infty}^{\infty} f(t)H(t)dt = 0$.

3.2.6. *Convoluția.* Dacă $f, g \in L^2(\mathbb{R})$, atunci

$$\mathcal{H}\{(f * g)(x); t\} = \mathcal{H}\{f(x); t\} * g(t) = f(t) * \mathcal{H}\{g(x); t\}.$$

3.2.7. *Proprietatea energetică*

Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$, atunci $\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |H(t)|^2 dt$.

4 Relații de transformare Hilbert. Transformarea Hilbert discretă

Transformările de tip Hilbert pe care le prezentăm în acest paragraf facilitează stabilirea de relații între părțile reală și imaginară (sau între modulele și fazele) ale transformatelor Fourier asociate semnalelor discrete; aceste relații se numesc, în mod uzual, *relații de transformare Hilbert*.

4.1. Relații de transformare Hilbert asociate semnalelor din l^1

Fiind dat semnalul $x \in S_d$, definim semnalele $x^{(p)}$ și $x^{(i)}$ din S_d prin:

$$x^{(p)}(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x(-n)], \quad \text{respectiv} \quad x^{(i)}(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x(-n)], \quad n \in \mathbb{Z}$$

numite *semnalul par (partea pară)*, respectiv *semnalul impar (partea impară)* asociate semnalului $x \in S_d$.

Introducem semnalul $s \in S_d^+$ astfel:

$$s(n) = 2, \text{ dacă } n > 0; \quad s(0) = 1; \quad s(n) = 0, \text{ dacă } n < 0.$$

Au loc relațiile:

$$(4.1) \quad x = x^{(p)}s \quad \text{și} \quad x = x^{(i)}s + x(0)\delta.$$

Să considerăm acum transformarea de tip Fourier (§1)

$$\begin{aligned} F_\infty(\omega) &= (\mathcal{F}_\infty x)(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \cos n\omega - j \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \sin n\omega, \end{aligned}$$

unde $x \in S_d \cap l_1$; notăm $P = \operatorname{Re} F_\infty(\omega)$ și $Q = \operatorname{Im} F_\infty(\omega)$.

Are loc egalitatea

$$(4.2) \quad (\mathcal{F}_\infty x)(\omega) = (Zx)(e^{j\omega}) \text{ sau } F_\infty(\omega) = X(e^{j\omega}); \quad \omega \in \mathbb{R}; \quad x \in S_d \cap l^1.$$

(i) Relații de tip Hilbert pentru semnale din l^1

Se constată prin calcul direct că pentru semnale reale din $S_d \cap l^1$ avem:

$$\begin{aligned} (\mathcal{F}_\infty x^{(p)})(\omega) &= P(\omega) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n) \cos n\omega \\ -j(\mathcal{F}_\infty x^{(i)})(\omega) &= Q(\omega) = - \sum_{n=0}^{\infty} x(n) \sin n\omega. \end{aligned}$$

Ținând seama de relația (4.2) deducem:

Transformata z a semnalului (real) $x \in S_d \cap l^1$ poate fi determinată (recuperată) dacă se cunoaște doar partea reală (sau imaginară) a sa pe cercul unitate.

Într-adevăr, dacă se cunoaște $P(\omega)$, atunci $x^{(p)}$ se determină potrivit formulei din Definiția 1.3, iar din (4.1) rezultă x ; similar pentru $Q(\omega)$.

(ii) **Relații de tip Hilbert pentru semnale din $S_d^+ \cap l^1$**

Să determinăm acum transformata z a unui semnal $x \in S_d^+ \cap l^1$, cunoscând modulul (sau faza sa) pe cercul unitate.

Scriind $z = r \exp(j\omega)$, $r > 1$, obținem:

$$H(\omega) = (Zx)(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x^{(p)}(n)s(n)r^{-n}e^{-jn\omega} = \mathcal{F}_{\infty}\{x(n)s(n)r^{-n}; \omega\}.$$

Prin calcul direct, [11], [43] rezultă:

$$(4.3) \quad H(\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} P(e^{j\theta}) \frac{1 + r^{-1} \exp j(\theta - \omega)}{1 - r^{-1} \exp j(\theta - \omega)} d\theta, \quad P = \operatorname{Re} H = \operatorname{Re} Zx,$$

ceea ce dă expresia lui $(Zx)(z)$ pentru $|z| = r > 1$, cunoscând partea reală a transformatei z pe cercul unitate.

Trecând la limită în (4.3) pentru $r \rightarrow 1$, $r > 1$, obținem:

$$(4.4) \quad Q(\omega) = \operatorname{Im} H(\omega) = \frac{1}{2\pi} v.p. \int_{-\pi}^{\pi} P(e^{j\theta}) \operatorname{ctg} \frac{\theta - \omega}{2} d\theta.$$

Similar, primim:

$$(4.5) \quad P(\omega) = \operatorname{Re} H(\omega) = x(0) - \frac{1}{2\pi} v.p. \int_{-\pi}^{\pi} Q(e^{j\theta}) \operatorname{ctg} \frac{\theta - \omega}{2} d\theta.$$

Definiție. Fie $g \in C(\mathbb{R})$ o funcție reală și periodică, de perioadă 2π . Funcția $H : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $H(\omega) = v.p. \int_{-\pi}^{\pi} g(\theta) \operatorname{ctg} \frac{\theta - \omega}{2} d\theta$, $\omega \in \mathbb{R}$, se numește transformata Hilbert a funcției periodice g .

Se notează $H = \tilde{\mathcal{H}}g$.

Relațiile de tip Hilbert (4.4) și (4.5) devin:

$$(4.6) \quad \begin{cases} P = \operatorname{Re} Zx = x(0) - \frac{1}{2\pi} \tilde{\mathcal{H}}Q \\ Q = \operatorname{Im} Zx = \frac{1}{2\pi} \tilde{\mathcal{H}}P, \forall x \in S_d^+ \cap l^1 \end{cases}$$

4.2. Relații de transformare Hilbert pentru semnale cauzale din K^N . Transformarea Hilbert discretă

Să considerăm, pentru $N \in \mathbb{N}$ par, $N \geq 2$, un semnal real $x \in K^N$, care satisface condiția $x(n) = 0$, dacă $\frac{N}{2} + 1 \leq n \leq N - 1$. Introducem semnalul

$t \in K^N$ astfel:

$$t(0) = t\left(\frac{N}{2}\right) = 1; \quad t(n) = 2, \text{ dacă } 1 \leq n \leq \frac{N}{2} - 1;$$

$$t(n) = 0, \text{ dacă } \frac{N}{2} + 1 \leq n \leq N - 1.$$

Au loc egalitățile:

$$x = x^{(p)}t; \quad x = x^{(i)}t + x(0)\delta + x(N/2)\delta_{N/2}.$$

Prin calcul direct, notând $T = \mathcal{F}_d t \in K^N$, avem:

$$T(0) = N; \quad T(m) = -2j \operatorname{ctg} \frac{\pi m}{N}, \text{ dacă } m \text{ par}; \quad T(m) = 0, \text{ dacă } m \text{ impar}.$$

Fie $X = \mathcal{F}_d x = U + jV$. Au loc relațiile [43]:

$$U = \mathcal{F}_d x^{(p)} \quad \text{și} \quad V = \mathcal{F}_d x^{(i)}.$$

Introducând semnalul $T^* \in K^N$, $T^* = T - N\delta$, primim:

$$(4.7) \quad T^*(m) = -2j \operatorname{ctg} \frac{\pi m}{N} \text{ dacă } m \text{ par}; \quad T^*(m) = 0, \text{ dacă } m \text{ impar}.$$

Prin calcul direct se deduc relațiile [43]:

$$(4.8) \quad \begin{cases} V(m) = \operatorname{Im} X(m) = -\frac{j}{N} \sum_{n=0}^{N-1} U(n)T^*(m-n) \\ U(m) = \operatorname{Re} X(m) = \frac{j}{N} \sum_{n=0}^{N-1} V(n)T^*(m-n) + x(0) + (-1)^m x\left(\frac{N}{2}\right) \end{cases}$$

Așadar:

TFD $X = \mathcal{F}_d x$ a semnalului cauzal $x \in K^N$, cu $x(n) = 0$ pentru $\frac{N}{2} + 1 \leq n \leq N - 1$, se poate recupera (determina) din cunoașterea semnalelor $U = \operatorname{Re} X$, respectiv $V = \operatorname{Im} X$.

Introducem acum noțiunea de transformare Hilbert discretă.

Definiție. Fie $y \in K^N$ un semnal real dat.

Semnalul $Y \in K^N$, $Y(m) = -j \sum_{n=0}^{N-1} y(n)T^*(m-n)$, $0 \leq m \leq N-1$, cu T^*

definit prin (4.7), se numește **transformata Hilbert discretă** a semnalului y .

Se notează $Y = \mathcal{H}_d y$, iar \mathcal{H}_d se numește *operator de transformare Hilbert discretă*.

Astfel, *relațiile de transformare Hilbert* (3.8) se scriu

$$V = \frac{1}{N} \mathcal{H}_d U; \quad U = x(0) + x\left(\frac{N}{2}\right) \sigma - \frac{1}{N} \mathcal{H}_d V,$$

unde $\sigma \in K^N$, $\sigma(m) = (-1)^m$, $0 \leq m \leq N-1$.

5 Transformarea Mellin

5.1. Definiție

Fie $f : [0, \infty) \rightarrow \mathbb{R}$ o funcție cu proprietatea că există $\alpha, \beta \in \mathbb{R}$, $\alpha < \beta$ și există $C_1, C_2 > 0$ astfel încât $|f(x)| < C_1 x^{-\alpha}$, dacă $x \in (0, 1)$ și $|f(x)| < C_2 x^{-\beta}$ dacă $x > 1$.

Transformata Mellin a funcției $f(x)$ este funcția

$$M : \{s \in \mathbb{C} : \alpha < \operatorname{Re} s < \beta\} \rightarrow K, \quad M(s) = \int_0^\infty f(x) x^{s-1} dx.$$

Notăție. $M(s) = (\mathcal{M}f)(s) = \mathcal{M}\{f(x); s\}$.

Operatorul \mathcal{M} , care atașează fiecărei funcții f cu proprietățile din Definiția 5.1 transformata sa Mellin, se numește *operator de transformare Mellin*.

5.2. Proprietăți ale transformatei Mellin

5.2.1. Liniaritatea $\mathcal{M}(\lambda f + \mu g) = \lambda \mathcal{M}f + \mu \mathcal{M}g$, $\forall \lambda, \mu \in K$.

5.2.2. Transformata inversă Mellin. Fie $M(s)$ o funcție complexă olomorfă în banda $\alpha < \operatorname{Re} s < \beta$, cu $\alpha \in \mathbb{R}$, $\beta \in \mathbb{R}$, $\alpha < \beta$.

Transformata Mellin inversă a funcției $M(s)$ este $f : [0, \infty) \rightarrow \mathbb{R}$,

$$f(x) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} M(s) x^{-s} ds,$$

unde $\sigma \in (\alpha, \beta)$ este fixat.

Se notează $f(x) = \mathcal{M}^{-1}\{M(s); x\}$.

5.2.3. Formulă de calcul. Presupunem că f este o funcție complexă, olomorfă pe \mathbb{C} exceptând un număr finit de poli z_k , $1 \leq k \leq n$, care nu se află pe

semiaxa reală pozitivă, iar $s \in \mathbb{C} \setminus \mathbb{Z}$. Atunci are loc egalitatea

$$\mathcal{M}\{f(x); s\} = -\frac{\exp(-\pi s j)}{\sin(s\pi)} \sum_{k=1}^n \operatorname{Rez}[f(z)z^{s-1}; z_k].$$

6 Transformata Radon bidimensională (2D)

Este definită de relația

$$(\mathcal{R}f)(u, a) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(x, y) \delta(u_1 x + u_2 y - a) dx dy,$$

unde $u = (u_1, u_2) \in \mathbb{R}^2$, $u_1^2 + u_2^2 = 1$, $a \in \mathbb{R}$, iar δ este impulsul lui Dirac.

Notând $s = a$, $\cos \theta = u_1$, $\sin \theta = u_2$, $0 \leq \theta$ cu $s \in \mathbb{R}$, $0 \leq \theta < \pi$, obținem

$$(6.1) \quad (\mathcal{R}f)(u, a) = g(s, \theta) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f(x, y) \delta(x \cos \theta + y \sin \theta - s) dx dy.$$

Punând $x = s \cos \theta - t \sin \theta$, $y = s \sin \theta + t \cos \theta$, $t \in \mathbb{R}$, relația (6.1) devine (păstrând notația $\mathcal{R}f$):

$$(6.2) \quad (\mathcal{R}f)(s, \theta) = \int_{-\infty}^{\infty} f(s \cos \theta - t \sin \theta, s \sin \theta + t \cos \theta) dt.$$

Transformata Radon inversă. Dacă $g(s, \theta) = (\mathcal{R}f)(s, \theta)$, $s \in \mathbb{R}$, $0 \leq \theta < \pi$, atunci

$$f(x, y) = \frac{1}{2\pi^2} \int_0^\pi d\theta \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\frac{\partial g}{\partial s}}{x \cos \theta + y \sin \theta - s} ds, \quad (x, y) \in \mathbb{R}^2.$$

Problema inversării transformării Radon este de mare interes în *tomografia computațională*, unde se reconstruiesc imagini multidimensionale (2D sau 3D) din secțiuni-segmentări ale lor sau din proiecții.

7 Transformarea Gabor (Transformarea Fourier cu fereastră glisantă)

Fie $f : \mathbb{R} \rightarrow K$ un semnal-funcție care admite spectru Fourier (de exemplu $f \in L^1(\mathbb{R})$), dat de

$$F(\omega) = (\mathcal{F}f)(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt, \quad \omega \in \mathbb{R}.$$

Există câteva dezavantaje ale acestei formule:

- pentru a calcula spectrul unei singure frecvențe $F(\omega_0)$ trebuie să cunoaștem semnalul $f(t)$ pe întreaga axă reală, deci este obligatoriu să folosim atât informația trecută cât și cea viitoare despre semnal; similar, reconstituirea lui f prin formula de inversare este posibilă doar cunoscând F pe toată plaja de valori ale frecvențelor
- integrala improprie care exprimă spectrul $F(\omega)$ nu este rapid convergentă;
- nu reflectă faptul că frecvențele se dezvoltă în timp
- apar dificultăți și chiar defecțiuni la prelucrarea în timp real pe calculator.

În practică este suficient să cunoaștem semnalul f pe intervale de timp astfel încât informația spectrală să fie generată într-o bandă de frecvență precisă. În acest mod, s-a ajuns la ideea de fereastră flexibilă timp-frecvență care să se îngusteze pentru frecvențe înalte și să se lărgască pentru frecvențe joase. Ferestrele unui semnal sunt restricții ale lui f la anumite intervale de timp $[t_1, t_2]$ sau ale spectrului \hat{f} la anumite benzi (intervale) de frecvență $[\omega_1, \omega_2]$. Din punct de vedere matematic, "trunchierea" unui semnal f la un interval $[a, b]$ sau "deschiderea" unei "ferestre" dreptunghiulare pe $[a, b]$ este realizată prin multiplicarea semnalului f cu semnalul dreptunghiular $\chi_{[a,b]}$.

Studiul ferestrelor flexibile timp-frecvență a fost fundamentat de Nyquist, N. Wiener și, mai ales D. Gabor. Într-o primă fază s-a considerat doar translația de ferestre, studiind separat comportarea lui f și $\hat{f} = \mathcal{F}f$ pe intervale de forma $[t_1 - \alpha, t_2 - \alpha]$, respectiv $[\omega_1 - \beta, \omega_2 - \beta]$, pentru $\alpha, \beta \in \mathbb{R}$. Ulterior, apariția analizei wavelet a permis o bună localizare, simultan în timp și frecvență, a unui semnal.

Ne referim, pentru început, la studiul separat al semnalului f și al spectrului $\hat{f} = \mathcal{F}f$ prin translația de ferestre (ferestre glisante).

7.1. Definiție

Se numește **fereastră** orice funcție nenulă $h : \mathbb{R} \rightarrow K$ astfel încât $h \in L^1(\mathbb{R}) \cap L^2(\mathbb{R})$ și $t \cdot h(t) \in L^2(\mathbb{R})$.

Numărul $t^* = \frac{1}{\|h\|_2^2} \int_{-\infty}^{\infty} t|h(t)|^2 dt$ se numește **centrul ferestrei**, iar

$\Delta_h = \frac{1}{\|h\|_2} \left(\int_{-\infty}^{\infty} (t - t^*)^2 |h(t)|^2 dt \right)^{1/2}$ se numește **raza ferestrei**.

Lărgimea ferestrei este egală cu $2\Delta_h$.

În anul 1940, D. Gabor a introdus următoarea noțiune:

7.2. Definiție

Fie h o funcție-fereastră dată. Aplicația $\mathcal{F}_h : L^2(\mathbb{R}) \rightarrow K^{\mathbb{R} \times \mathbb{R}}$, dată de $f \mapsto \mathcal{F}_h f$, unde

$$(7.1) \quad (\mathcal{F}_h f)(b, \omega) = \mathcal{F}_h(f; b, \omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \overline{h}(t - b) e^{-j t \omega} dt, \quad \forall (b, \omega) \in \mathbb{R} \times \mathbb{R}$$

reprezintă transformarea Gabor sau transformarea Fourier cu fereastră glisantă h . Funcția $\mathcal{F}_h f : \mathbb{R} \times \mathbb{R} \rightarrow K$, dată prin relația (7.1) se numește transformata Fourier a semnalului f cu fereastră glisantă h sau transformata Gabor.

Astfel, transformata Gabor $\mathcal{F}_h f$ este o funcție depinzând de două variabile (parametri): variabila temporală b și variabila frecvențială ω .

Pentru detalii, se pot consulta [24], [44].

7.3. Observație

Alegând ferestre convenabile h , din informații asupra lui $f(t)$ se deduc informații locale asupra lui $(\mathcal{F}_h f)(b, \omega)$ și reciproc. Există însă un inconvenient: faptul că pentru h se consideră doar translații $h(t - b)$, deci fereastră are o durată fixă, reprezintă un handicap în prelucrarea unor clase importante de semnale (de exemplu prospecțiuni geologice sau semnalul vocal, mai precis recunoașterea vocii). Pentru a evita acest neajuns, J. Morlet a propus (1983) o modificare esențială, anume ca fereastră să fie variabilă atât prin translație-glisare, cât și prin dilatare sau contracție. În acest mod s-au pus bazele analizei wavelet sau analizei undinelor.

8 Analiza wavelet

8.1. Introducere

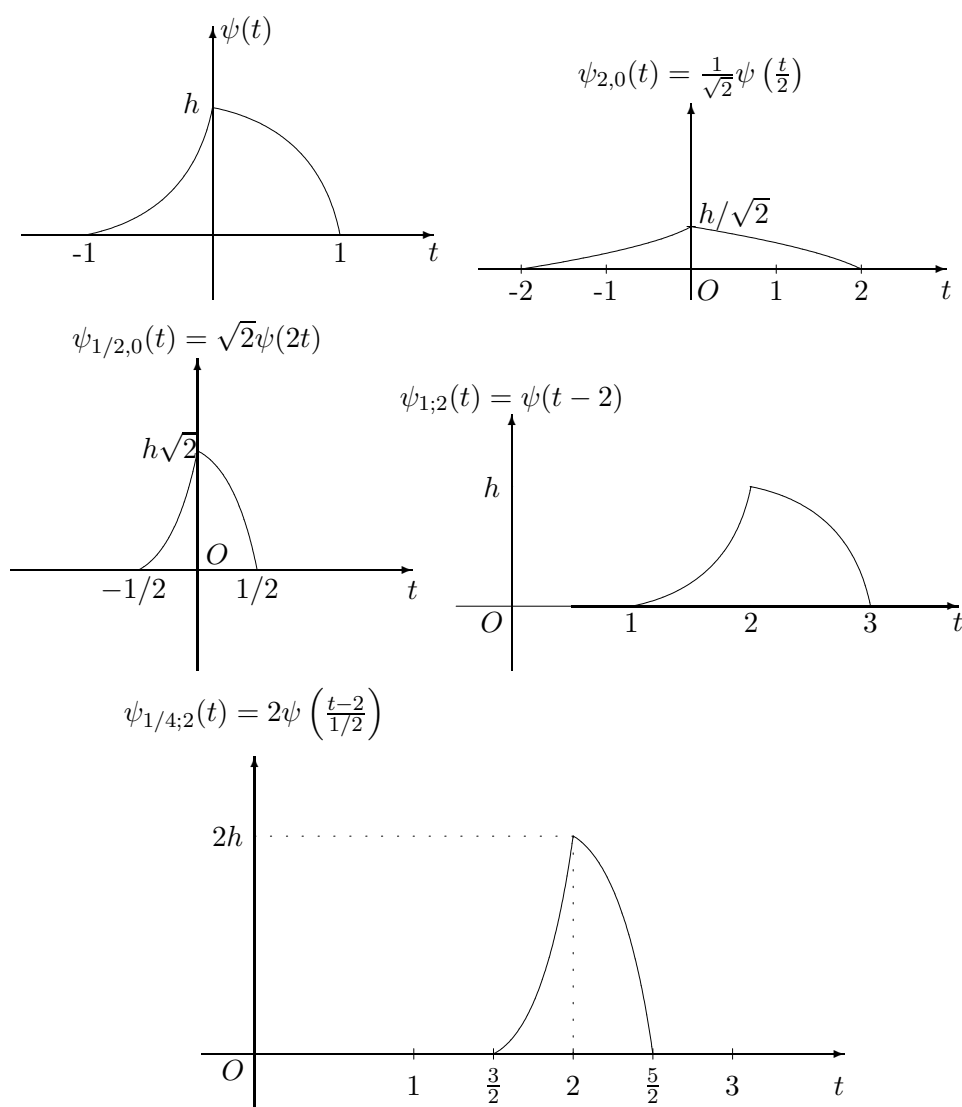
Fie $\psi : \mathbb{R} \rightarrow K$ o funcție dată. Pentru orice $(a, b) \in \mathbb{R}^* \times \mathbb{R}$ se consideră funcția $\psi_{a,b} : \mathbb{R} \rightarrow K$, unde

$$\psi_{a,b}(t) = \frac{1}{\sqrt{|a|}} \psi\left(\frac{t-b}{a}\right).$$

Familia de funcții $\{\psi_{a,b} : (a,b) \in \mathbb{R}^* \times \mathbb{R}\}$, numită și *set de funcții de bază generate de ψ* , depinde de parametrii a și b : parametrul a se referă la contractii sau dilatari, iar b se referă la translatarea graficului funcției ψ .

Cazuri particulare. Dacă $a = 1$, funcția $\psi_{1,b}(t) = \psi(t - b)$ reprezintă o *translație (glisare)*. Dacă $a > 1$, avem o *dilatare* (în timp), iar pentru $0 < a < 1$ se obține o *contractie*.

Iată câteva situații de acest tip, pornind de la o funcție $\psi : \mathbb{R} \rightarrow K$, cu $\text{supp}\psi = [-1, 1]$.



8.2. Definiție

O funcție $\psi : \mathbb{R} \rightarrow K$ se numește **undină sau funcție wavelet** dacă îndeplinește următoarele condiții:

- (i) $\psi \in L^1(\mathbb{R}) \cap L^2(\mathbb{R})$
- (ii) $C(\psi) \stackrel{\text{def}}{=} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{|(\mathcal{F}\psi)(\omega)|^2}{|\omega|} d\omega < \infty$.

8.3. Observație

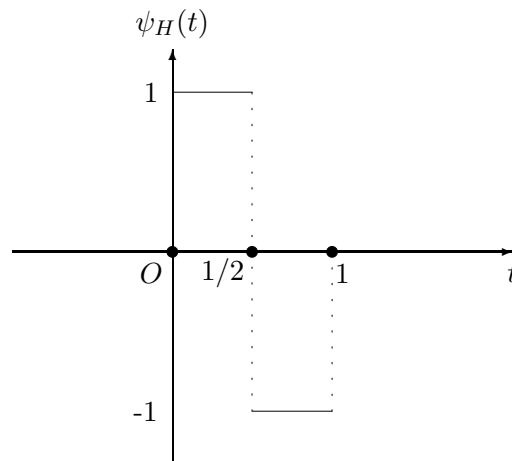
Din definiția precedentă rezultă că $\hat{\psi} = \mathcal{F}\psi$ este o funcție continuă și mărginită; în plus $(\mathcal{F}\psi)(0) = \hat{\psi}(0) = 0$ i.e. $\int_{-\infty}^{\infty} \psi(t) dt = 0$.

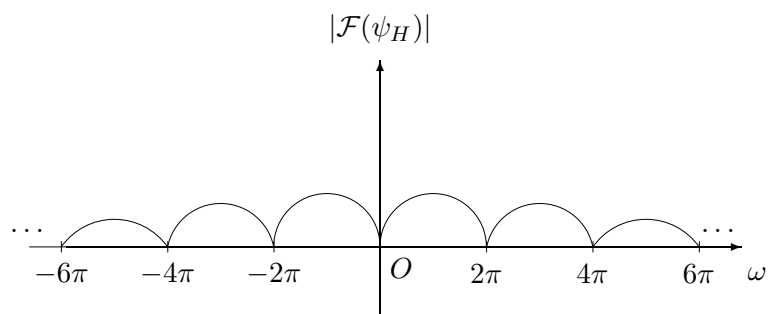
8.4. Exemple

8.4.1. Funcția lui Haar (primul exemplu istoric de funcție wavelet)

$$\text{Este funcția } \psi_H : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}, \psi_H(t) = \begin{cases} 1, & 0 < t < \frac{1}{2} \\ -1, & \frac{1}{2} < t < 1 \\ 0, & \text{în rest} \end{cases}$$

Spectrul în frecvență este $\mathcal{F}(\psi_H; \omega) = \hat{\psi}_H(\omega) = \frac{1}{4} j\omega e^{-j\omega/2} \text{sinc}^2\left(\frac{\omega}{4}\right)$. Avem $\lim_{|\omega| \rightarrow \infty} \hat{\psi}_H(\omega) = 0$, dar convergența spre zero este lentă. Graficul funcției ψ_H și graficul amplitudinii sale în frecvență $|\mathcal{F}(\psi_H)|$ sunt redată alăturat.





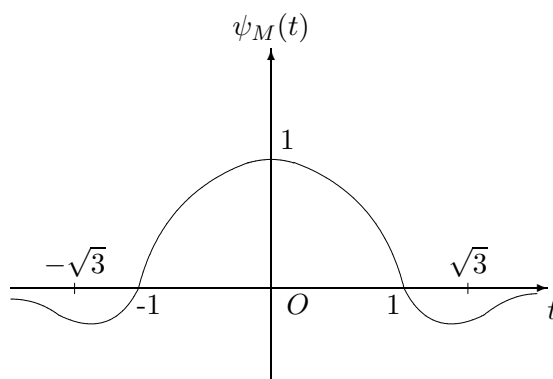
8.4.2. Pălăria mexicană

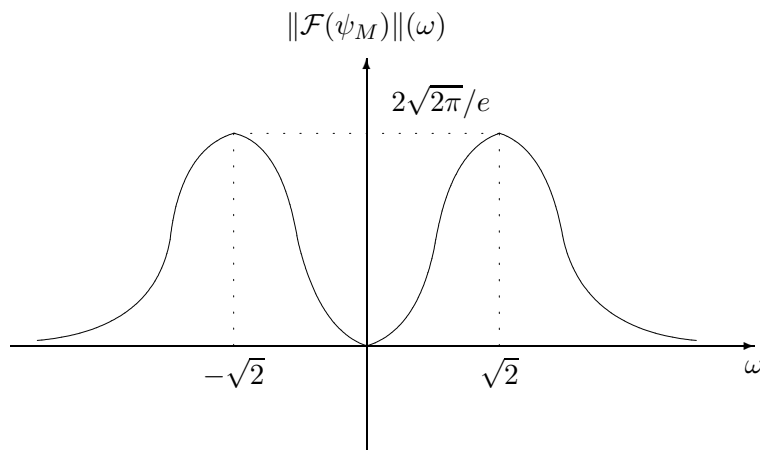
Este funcția $\psi_M : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $\psi_M(t) = (1 - t^2) \exp\left(-\frac{t^2}{2}\right)$.

Observăm că $\psi_M(t) = (-\exp(-t^2/2))''$. Spectrul "pălăriei mexicane" este

$$(\mathcal{F}\psi_M)(\omega) = \hat{\psi}_M(\omega) = \sqrt{2\pi}\omega^2 \exp(-\omega^2/2).$$

Graficele pentru undina ψ_M și pentru amplitudinea sa în frecvență $|\mathcal{F}\psi_M|$ sunt redată alăturat.





8.5. Definiția transformatei wavelet integrale a unui semnal de energie finită

Fie ψ o undină (funcție wavelet) și $f \in L^2(\mathbb{R})$ date.

Funcția $W_\psi f : \mathbb{R}^* \times \mathbb{R} \rightarrow K$, unde

$$(8.1) \quad (W_\psi f)(a, b) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \overline{\psi}_{a,b}(t) dt = \frac{1}{\sqrt{|a|}} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \overline{\psi}\left(\frac{t-b}{a}\right) dt,$$

$\forall (a, b) \in \mathbb{R}^* \times \mathbb{R}$, se numește **transformata wavelet integrală** a semnalului de energie finită f , relativ la undina ψ .

Observăm că $(W_\psi f)(a, b) = (f, \psi_{a,b})$.

Numerele $c_f(a, b) = (W_\psi f)(a, b)$, definite prin (8.1) se numesc *coeficienții* lui f relativ la ψ .

8.6. Definiția transformării wavelet integrale

Fie ψ o funcție wavelet (undină) dată. Operatorul $W_\psi : L^2(\mathbb{R}) \rightarrow K^{\mathbb{R}^* \times \mathbb{R}}$, $f \mapsto W_\psi f$, unde $W_\psi f$ este transformata wavelet integrală a semnalului f relativ la ψ , dată prin (8.1), reprezintă **transformarea wavelet integrală** asociată undinei ψ .

8.7. Proprietăți ale transformării wavelet

8.7.1. Translație, scalare

Fie $f \in L^2(\mathbb{R})$, $\tau \in \mathbb{R}$ și $\alpha > 0$ date. Pentru orice $(a, b) \in \mathbb{R}^* \times \mathbb{R}$ au loc relațiile:

- 1°** $|(W_\psi f)(a, b)| \leq E(f)$
2° $(W_\psi(T_\tau f))(a, b) = (W_\psi f)(a, b - \tau)$, unde $T_\tau f$ este translația lui f cu τ ,
 i.e. $(T_\tau f)(t) = f(t - \tau)$, $\forall t \in \mathbb{R}$.
3° Dacă $g : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $g(t) = f(\alpha t)$, $\forall t \in \mathbb{R}$, atunci

$$(W_\psi g)(a, b) = \frac{1}{\alpha} (W_\psi f)(\alpha a, \alpha b).$$

8.7.2. Teorema de conservare a energiei semnalelor

Dacă $f \in L^2(\mathbb{R})$, atunci are loc egalitatea

$$E^2(f) = \frac{1}{C(\psi)} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{a^2} |(W_\psi f)(a, b)|^2 da db,$$

unde $C(\psi) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{|(\mathcal{F}\psi)(\omega)|^2}{|\omega|} d\omega$ (vezi Definiția 8.2).

8.7.3. Formula de reconstrucție-inversare

Fie $\psi : \mathbb{R} \rightarrow K$ o funcție wavelet și $C(\psi) > 0$ dată în Definiția 8.2. Dacă $f \in C(\mathbb{R}) \cap L^1(\mathbb{R}) \cap L^2(\mathbb{R})$ și $\mathcal{F}f = \hat{f} \in L^1(\mathbb{R})$, atunci are loc egalitatea

$$f(t) = \frac{1}{C(\psi)} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{a^2} (W_\psi f)(a, b) \psi_{a,b}(t) da db, \quad \forall t \in \mathbb{R}.$$

9 Probleme

Enunțuri

1. Să se calculeze transformatele Hilbert pentru fiecare din următoarele funcții:

$$\begin{aligned}
 \text{(i)} \quad f(x) &= \frac{\sqrt{|x|}}{x^2 - 2x + 2} u(x) & \text{(ii)} \quad f(x) &= \sin ax & \text{(iii)} \quad f(x) &= \frac{\sin x}{x} \\
 \text{(iv)} \quad f(x) &= \frac{\sin x}{x(x^2 + 1)} & \text{(v)} \quad f(x) &= \frac{1}{x^2 + 1}
 \end{aligned}$$

2. Să se calculeze transformatele Mellin pentru următoarele funcții:

$$\begin{aligned}
 \text{(i)} \quad f(x) &= \frac{1}{x^3 + 8} \text{ pentru } s = \frac{5}{3} \\
 \text{(ii)} \quad f(x) &= x^\alpha e^{-ax}, \quad \alpha \geq 0, \quad a > 0, \quad x \geq 0 \\
 \text{(iii)} \quad f(x) &= \cos x, \quad x \geq 0
 \end{aligned}$$

3. Pentru fiecare din ferestrele (semnalele) de mai jos, să se calculeze energia, centrul și raza:

- (i) $h(t) = t^n e^{-t} u(t)$, $n \in \mathbb{N}$
 (ii) $h(t) = g_a(t) = \exp(-at^2)$, $a > 0$
 (iii) $h(t) = \Pi_A(t)$, $A > 0$; (iv) $h(t) = \text{Tr}(t)$
 (v) $h(t) = \frac{1}{t^2 + 2t + 2}$ (vi) $h(t) = \frac{1}{t^2 + 2j}$
 (vii) $h(t) = \frac{\exp(jt)}{t^2 - 2jt + 3}$ (viii) $h(t) = \frac{\cos t}{(t + j)^2}$
 (ix) $h(t) = \frac{\sin t}{t(t + j)}$ (x) $h(t) = \frac{\sin(\pi t)}{t\sqrt{t^2 - 2t + 2}}$.

4. Să se calculeze transformata Fourier a semnalului f cu fereastra glisantă h în următoarele situații:

- (i) $f(t) = e^{-t} u(t)$; $h(t) = \Pi(t)$
 (ii) $f(t) = t \exp(-t^2)$; $h(t) = \exp(-t^2)$

5. Să se calculeze transformata wavelet integrală a semnalului f relativ la undina ψ în următoarele situații:

- (i) $f(t) = \Pi(t)$; $\psi(t) = \psi_M(t)$
 (ii) $f(t) = \text{Tr}(t)$; $\psi(t) = (1 + jt)^{-2}$
 (iii) $f(t) = \Pi(t)$; $\psi(t) = (1 + jt)^{-2}$

6. Fie $a > 0$ și $p \in (0, 1)$. Variabila aleatoare 1D discretă X are pmf $f : \mathbb{N}^* \rightarrow \mathbb{R}$, $f_X(n) = ap^{n-1}$, $\forall n \geq 1$.

Știind că $M(X) = 10$, să se determine numerele reale a și p , funcția caracteristică a v.a. X și să se calculeze dispersia v.a. X .

7. Variabila aleatoare 1D continuă X are pdf $f(x) = 32x^2 e^{-4x} u(x)$, $x \in \mathbb{R}$. Să se calculeze $M_n(X)$, $M(X)$ și $D^2(X)$.

8. Funcția $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $f(x) = a\sqrt{x} e^{-3x} u(x)$, $x \in \mathbb{R}$, este pdf pentru o v.a. 1D continuă X , cu $a > 0$ potrivit ales. Să se arate că $a = 6\sqrt{3/\pi}$ și să se calculeze $M_n(X)$ și $\sigma(X)$.

9. Funcția $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$, $f(x) = \frac{2}{\pi} \sqrt{2 + \sqrt{2}} \cdot \frac{x^2}{1 + x^8}$, $x \in \mathbb{R}$ este pdf pentru o v.a. X . Să se calculeze $M_n(X)$ (dacă există) și $D^2(X)$.

10. Să se determine pdf pentru v.a. 1D continuă X , având funcția caracteristică dată ($t \in \mathbb{R}$):

- (i) $\varphi(t) = (4t^2 + 1)^{-2}$; (ii) $\varphi(t) = (t^2 + 1) \exp(-|t|)$.

Răspunsuri

- 1.** (i) $[t\sqrt{2\sqrt{2} + 2} + 2u(-t)\sqrt{|t|} - 2\sqrt{1 + \sqrt{2}}] \cdot 2^{-1}(t^2 - 2t + 2)^{-1}$.

$$\begin{aligned} \text{(ii)} & -(\operatorname{sgn} a) \cos at; & \text{(iii)} & \frac{1 - \cos t}{t} \\ \text{(iv)} & \frac{t^2 + 1 - t^2 e^{-1} - \cos t}{t(t^2 + 1)} & \text{(v)} & \frac{t}{1 + t^2} \end{aligned}$$

$$2. \text{ (i)} \left(6\sqrt[3]{2} \sin \frac{4\pi}{9} \right)^{-1}; \text{ (ii)} \frac{\Gamma(\alpha + s)}{a^{\alpha+s}}$$

(iii) Fie $f(x) = x^{s-1}$; $g(x) = e^{-x}$; $F_c(\omega) = \mathcal{F}_c(f; \omega)$; $G_c(\omega) = \mathcal{F}_c(g; \omega)$ și egalitatea $\int_0^\infty F_c(\omega) G_c(\omega) d\omega = \frac{\pi}{2} \int_0^\infty f(x) g(x) dx$, vezi Cap.3, §11;

rezultă $\mathcal{M}(\cos x; s) = \Gamma(s) \cos \frac{s\pi}{2}$, $0 < s < 1$.

$$3. \text{ (i)} E(h) = \|h\|_2^2 = \int_0^\infty t^{2n} e^{-2t} dt = 2^{-2n-1} \Gamma(2n+1) = (2n)! \cdot 2^{-2n-1};$$

$$t^* = \frac{2^{2n+1}}{(2n)!} \int_0^\infty t^{2n+1} e^{-2t} dt = \frac{2n+1}{2};$$

$$\Delta_h^2 = \frac{2^{2n+1}}{(2n)!} \int_{-\infty}^\infty \left(t - \frac{2n+1}{2} \right)^2 t^{2n} e^{-2t} dt = \frac{2n+1}{4},$$

$$\text{deci } \Delta_h = \frac{1}{2} \sqrt{2n+1}$$

$$\text{(ii)} E(g_a) = \sqrt{\frac{\pi}{2a}}; t^* = 0; \Delta_h = \frac{1}{2\sqrt{a}}$$

$$\text{(iii)} E(\Pi_A) = 2A; t^* = 0; \Delta_h = A/\sqrt{3}.$$

$$\text{(iv)} E(Trt) = 2/3; t^* = 0; \Delta_h = 1/\sqrt{10}.$$

$$\text{(v)} \pi/2; -1; 1; \quad \text{(vi)} 1; 0; \sqrt{\pi/2}$$

$$\text{(vii)} \pi/77; 0; \sqrt{77}/2; \quad \text{(viii)} \pi(1 - 3e^{-2})/4; 0; \sqrt{2(e^2 + 3)^{-1}}$$

$$\text{(ix)} \pi e^{-2}(1 + e^2)/2; 0; \sqrt{\operatorname{th} 1}$$

$$\text{(x)} \pi^3/2; \pi^{-2}(1 - e^{-2\pi})/2; \pi^{-2} \sqrt{(1 + e^{-2\pi})(2\pi^2 + \pi - 1 + e^{-2\pi})}/2.$$

$$4. \text{ (i)} (\mathcal{F}_h f)(b, w) = \int_{b-1}^{b+1} e^{-t} u(t) e^{-j\omega t} dt =$$

$$= \begin{cases} 0, & b < -1, \omega \in \mathbb{R} \\ \frac{1}{1+j\omega} \left[1 - \frac{\cos(\omega + \omega b) - j \sin(\omega + \omega b)}{\exp(1+b)} \right], & -1 \leq b < 1, \omega \in \mathbb{R} \\ \frac{1}{1+j\omega} \left[\frac{\cos(\omega - \omega b) + j \sin(\omega - \omega b)}{\exp(1-b)} - \frac{\cos(\omega + \omega b) - j \sin(\omega + \omega b)}{\exp(1+b)} \right], & b \geq 1, \omega \in \mathbb{R} \end{cases}$$

- (ii) $\sqrt{\pi/2}(2b - j\omega/2) \exp(b^2 - 2b\omega j - \omega^2/4)$
5. (i) $\frac{1}{\sqrt{|a|}} \left[(1-b) \exp\left(-\left(\frac{1-b}{a}\right)^2\right) + (1+b) \exp\left(-\left(\frac{1+b}{a}\right)^2\right) \right]$
- (ii) $\frac{1}{\sqrt{|a|}} a^2 \ln\left(1 + \frac{a^2 - b^2}{(a^2 + b^2)^2} + \frac{2ab}{(a^2 + b^2)^2} j\right)$
- (iii) $\frac{1}{\sqrt{|a|}} \cdot \frac{2a^2}{a^2 + 1 - b^2 + 2jab}$.
6. $a = 1/10$; $p = 9/10$; $\varphi(t) = e^{jt}(10 - 9e^{jt})$; $D^2(X) = 90$.
7. $M_n(X) = (n+2)! \cdot 2^{-2n-1}$; $D^2(X) = 3/16$.
8. $M_n(X) = 2^{-2n-1} \cdot 3^{-n} A_{2n+2}^{n+1}$; $\sigma(X) = 1/\sqrt{6}$.
9. $M_1(X) = M_3(X) = 0$; $M_2(X) = 1$; $M_4(X) = 1 + \sqrt{2}$;
 $M_n(X)$ nu există pentru $n \geq 5$; $D^2(X) = 1$.
10. Se aplică Teorema 2.2.5.
- (i) $f(x) = \frac{1}{16}(2 + |x|) \exp\left(-\frac{|x|}{2}\right)$
- (ii) Din $\mathcal{F}\{t^2\varphi(t); x\} = j^2((\mathcal{F}\varphi)(x))''$ rezultă $f(t) = \frac{x^4 - 4x^2 + 3}{\pi(x^2 + 1)^2}$.

Bibliografie

- [1] Agratini O., Chiorean I., Coman Gh., Trîmbițaș R., *Analiză numerică și teoria aproximării*, Vol.3, Presa Universitară Clujeană, Cluj-Napoca, 2002.
- [2] Brânzănescu V., Stănășilă O., *Matematici speciale*, Ed. All, 1998.
- [3] Burrus C. S., Parks T. W., *Frequency Analysis*, Bruel & Kjaer, 1987.
- [4] Cartianu Gh. și col., *Semnale. Circuite. Sisteme*, EDP, București, 1980.
- [5] Câșlaru C., Prepeliță V., Drăgușin C., *Matematici speciale*, Ed. Fair Partners, București, 2002.
- [6] Corovei I., Pop V., *Transformate integrale*, U. T. Cluj-Napoca, 1993.
- [7] Corovei I., Gurzău M., Ivan M., Tomuța F., *Probleme de matematici speciale*, Lito U. T. Cluj-Napoca, 1988.
- [8] Crstici B., Bânzaru T., Lipovan O. și col., *Matematici speciale*, EDP, București, 1981.
- [9] Dragu I., Iosif I. M., *Prelucrarea numerică a sistemelor discrete în timp*, Ed. Militară, București, 1985.
- [10] Evgrafov M. și col., *Recueil de problèmes sur la théorie des fonctions analytiques*, Ed. Mir, Moscou, 1974.
- [11] Gavrea, I., *Matematici speciale*, Ed. Mediamira, Cluj-Napoca, 2006.
- [12] Gârlașu S., *Prelucrarea în timp real a semnalelor fizice*, Ed. Scrisul Românesc, Craiova, 1978.
- [13] Gonzales R. C., Woods R. E., *Digital Image Processing*, Addison Wesley Publ. Comp., Massachusetts, 1992.

- [14] Hamburg P., Mocanu P., Negoescu M., *Analiză matematică (Funcții complexe)*, EDP, București, 1982.
- [15] Homentcovschi D., *Funcții complexe cu aplicații în știință și tehnică*, Ed. Tehnică, București, 1986.
- [16] Iacob C. și col., *Matematici clasice și moderne*, vol. III, Ed. Tehnică, București, 1981.
- [17] Indolean I., Mureșan V., *Matematici speciale*, Lito U. T. Cluj-Napoca, 1987.
- [18] Jaeger J. C., Newstead G. H., *Introducere în teoria transformatei Laplace cu aplicații în tehnică*, Ed. Tehnică, București, 1971.
- [19] Kec W., Teodorescu P. P., *Introducere în teoria distribuțiilor cu aplicații în tehnică*, Ed. Tehnică, București, 1975.
- [20] Kec W., *Complemente de matematici cu aplicații în tehnică*, Ed. Tehnică, București, 1981.
- [21] Lungu N., *Matematici cu aplicații tehnice*, Ed. Tehnică, București, 1990.
- [22] Mitrea A. I., *Analiză matematică în complex*, Ed. Mediamira, Cluj-Napoca, 2005.
- [23] Mitrea A. I., Lungu N., Dumitraș D., *Capitole speciale de matematică*, Ed. Albastră (Microinformatica), Cluj-Napoca, 1996.
- [24] Mitrea A. I., *Matematici pentru tehnologia informației. Transformări integrale și discrete*, Ed. Mediamira, 2005.
- [25] Mitrea A. I., *Variabile și semnale aleatoare*, Ed. UT Pres, Cluj-Napoca, 2006.
- [26] Mocanu C. I., *Teoria circuitelor electrice*, EDP, București, 1979.
- [27] Mocanu P., *Funcții complexe*, Lito UBB, 1972.
- [28] Mocică, Gh., *Probleme de funcții speciale*, EDP București, 1988.
- [29] Moon, T.K., *Stirling W.C., Mathematical Methods and Algorithms for Signal Processing*, Prentice Hall, New Jersey, 2000.

- [30] Myskis, A.D., *Advanced Mathematics for Engineers*, Mir Publ., Moscow, 1975.
- [31] Niță A., Stănășilă T., *1001 de probleme rezolvate și exerciții fundamentale* (coordonator Stănășilă O.), Ed. All, București, 1997.
- [32] Opriș Gh., *Matematici speciale*, Lito UTCN, 1990.
- [33] Oran Brigham, E., *Fast Fourier Transform*, Prentice Hall Inc., 1974.
- [34] Pavel G., Tomuța F., Gavrea I., *Matematici speciale. Aplicații*, Ed. Dacia, Cluj-Napoca, 1981.
- [35] Popescu V., *Semnale, Circuite și Sisteme* (partea I), Casa Cărții de Știință, Cluj-Napoca, 2002.
- [36] Precupanu A., *Funcții reale*, EDP, București, 1976.
- [37] Prepeliță V., Câșlaru C., Drăgușin C., *Matematici speciale*, Ed. Fair Partners, București, 2002.
- [38] Randall R. B., Techn B., *Frequency Analysis*, Bruel & Kjaer, 1987.
- [39] Rudner V., Nicolescu C., *Probleme de matematici speciale*, EDP, București, 1982.
- [40] Rusu C., Popescu V., Țopa M., *SCS - Culegere de probleme*, U. T. Cluj-Napoca, 1997.
- [41] Selinger V., Blaga L., Dezső G., *Matematici speciale - Culegere de probleme*, Lito UTCN, 1984.
- [42] Smirnov V. I., *Matematici speciale*, vol. II, EDP, București, 1960.
- [43] Stanomir D., Stănășilă O., *Metode matematice în teoria semnalelor*, Ed. Tehnică, București, 1980.
- [44] Stănășilă O., *Analiza matematică a semnalelor și undinelor*, Ed. Matrix Rom, București, 1997.
- [45] Stănășilă T., Niță A., *1000 de probleme rezolvate și exerciții fundamentale* (coordonator O. Stănășilă), Ed. All, București, 1997.
- [46] Stoka M., *Funcții de variabile reale și funcții de variabilă complexă*, EDP, București, 1964.

-
- [47] Stolojanu I. G., Podaru V., Cetină F., *Prelucrarea numerică a semnalului vocal*, Ed. Militară, București, 1984.
 - [48] Șabac I. Gh., *Matematici speciale*, EDP, București, 1981.
 - [49] Toader Gh., *Capitole de Matematici Speciale*, U. T. Press, Cluj-Napoca, 2004.
 - [50] Țopa M. D., *Semnale, Circuite și Sisteme* (partea a doua), Casa Cărții de Știință, Cluj-Napoca, 2002.
 - [51] Trandafir R., *Probleme de matematici pentru ingineri*, Ed. Tehnică, București, 1977.
 - [52] Vladimirov V. și col., *Culegere de probleme de ecuațiile fizicii matematice*, Ed. Șt. Encicl., București, 1981.
 - [53] Vlaicu A., *Prelucrarea digitală a imaginilor*, U. T. Cluj-Napoca, 1996.
 - [54] Dicționar de Analiză Matematică, Ed. Șt. Encicl., București, 1989.
 - [55] *Spectrum Analysis and FFT*, Motorola, 2000.
 - [56] *Discrete Fourier Transform and FFT*, Motorola, 2001.
 - [57] *The fundamentals of Signal Analysis*, Hewlett-Packard, 1990.

Index

- abscisa de convergență a originalului f , 202
- algoritmul diviziunii în frecvență (DIT-FFFT), 189
- algoritmul diviziunii în timp (DIT-FFT), 183
- amplitudinea în frecvență, 136
- analiza wavelet, 303
- aplicația (funcția) putere, 47
- aplicația (funcția) radical, 44
- aplicații ale teoremei reziduurilor și ale teoremei semireziduurilor la calculul unor tipuri de integrale reale, 93
- aplicații ale transformării z , 249
- aplicații ale transformării Laplace, 223
- aplicații multivoce, 44
- argument al unui număr complex, 16
- autocorelație, 158
- bandă de frecvență utilă, 157
- centru frecvențial, 157
- centrul temporal, 157
- coeficient de deformare liniară, 40
- comportarea unei funcții complexe la infinit, 28
- condițiile Cauchy-Riemann, 30
- corelație, 158
- deplasări ciclice (în timp și frecvență), 178
- deplasarea în domeniul frecvență, 140
- deplasarea în domeniul timp, 140
- derivarea distribuțiilor, 271
- derivata unei distribuții n -dimensionale, 274
- dicționar de transformate z , 248
- dicționar de transformate Laplace fundamentale, 209
- diferențiala unei funcții complexe, 37
- distribuția lui Dirac, 266
- distribuția lui Heaviside, 265
- distribuție, 263
- distribuții regulate sau distribuții de tip funcție, 264
- distribuții singulare, 267
- distribuții standard, 264
- distribuții temperate, 264
- domeniu, 19
- durata utilă, 157
- eșantionul semnalului x la momentul t , 120
- ecuații binome, 23
- energia unui semnal, 122
- faza în frecvență, 136
- fereastră, 302
- filtru, 128
- forma matriceală a TFD, 176
- formula discretă a lui Fourier, 173
- formula discretă a lui Parseval, 181

- formula integrală a lui Fourier, 131
 formula lui Cauchy, 61
 formula lui Duhamel, 215
 formula lui Mellin-Fourier de inversare
 a transformării Laplace, 217
 frecvența lui Nyquist, 156
 frecvența lui Shannon, 156
 funcția (aplicația) logaritmică, 46
 funcția caracteristică a unei variabile
 aleatoare 1D, 293
 funcția lui Haar, 305
 funcție întreagă, 33, 40
 funcție complexă de variabilă com-
 plexă, 27
 funcție complexă de variabilă reală, 27
 funcție cu descreștere rapidă, 119
 funcție wavelet, 305
 funcție-original, 202
 funcții generalizate, 264
 funcții meromorfe, 82
 funcții monogene, 29
 funcții olomorfe, 33
 funcții omografice (circulare), 43
 graf (schemă)-fluture, 186
 graful fluture al algoritmului DIT-
 FFT, 187
 graful-fluture al algoritmului DIF-
 FFT, 191
 impulsul lui Dirac, 123
 indice de creștere al originalului f , 202
 înmulțirea unei distribuții cu o
 funcție, 270
 integrala curbilinie a unei funcții com-
 plexe, 56
 inversiunea în timp (sau transferul de
 simetrie), 178
 logaritmul unui număr complex, 24
 mulțime conexă, 19
 numărul operațiilor în algoritmul DI-
 FFT, 191
 numărul operațiilor în algoritmul
 DITFFT, 189
 omotetia (dilatarea sau contractia)
 distribuțiilor, 269
 operator de transformare z , 239
 operator de transformare Fourier, 137
 operator de transformare Fourier dis-
 cretă, 173
 operator de transformare Laplace, 204
 operator Fourier conjugat, 142
 ordin al unui pol, 81
 original Laplace, 202
 pălăria mexicană, 306
 partea reală și partea imaginară ale
 unei funcții complexe, 27
 planul complex, 16
 planul complex extins, 18
 pol, 80
 procedeul de inversare a biților, 188
 produsul de convoluție $x * y \in S_d$, 241
 produsul de convoluție (sau convoluția
 circulară) a semnalelor x și y ,
 180
 produsul de convoluție a două
 distribuții, 275
 produsul de convoluție a două funcții
 local-integrabile, 117
 proprietatea de dualitate, 142
 proprietatea filtrantă a distribuției lui
 Dirac, 270
 punct ordinar, 79
 punct singular, 79
 punct singular esențial, 80
 punct singular izolat, 80

- puncte regulate, 80
 puterea complexă a numărului e , 21
 rădăcină complexă de ordin n , 22
 rădăcinile de ordinul n ale unității, 23
 rază frecvențială, 157
 rază temporală, 157
 relații de transformare Hilbert, 296, 298
 reprezentarea algebrică a numerelor complexe, 16
 reprezentarea trigonometrică a numerelor complexe, 16
 reziduul în punctul de la infinit, 87
 reziduuri, 82
 semnal, 120
 semnal analogic, 121
 semnal cuantizat, 121
 semnal determinist, 121, 279
 semnal digital, 121
 semnale aleatoare, 121
 semnale continue, 121
 semnale discrete, 121
 semnalul dreptunghiular (poartă temporală), 124
 semnalul sinus-atenuat (funcția fantă), 124
 semnalul sinusoidal, 122
 semnalul treaptă-unitate (Heaviside), 123
 semnalul triunghiular (dinte de fierăstrău), 124
 seria binomială, 68
 seria geometrică, 67
 seria logaritmică, 68
 serii exponențiale, circulare, hiperbolice, 68
 serii Laurent, 69
 serii Taylor, 65
 simetria distribuțiilor, 269
 singularități eliminabile, 80
 sistem liniar, 127
 sisteme liniare invariante în timp (SLIT), 127
 spații de funcții cu suport compact, 116
 spații de funcții discrete (șiruri), 119
 spații de funcții periodice, 118
 spațiile $C^s(I)$, $s \in \mathbb{N}$, 115
 spațiile $L^p(I)$, 116
 spațiul l^p , 119
 spațiul șirurilor (funcțiilor discrete) cu suport pozitiv, 119
 spațiul funcțiilor local-integrabile, 117
 spațiul funcțiilor rapid descrescătoare, 263
 spațiul funcțiilor rapid descrescătoare (spre zero), 120
 spațiul semnalelor finite de lungime N , 119
 spațiul standard al funcțiilor test, 262
 spectrul încrucișat (cross-spectrum), 158
 studiul filtrelor digitale, 253
 studiul sistemelor liniare discrete invariante în timp, 252
 teorema convergenței locale (Fourier-Dirichlet), 130
 teorema convoluției, 241
 teorema derivării (teorema înmulțirii cu n), 241
 teorema derivării imaginii, 206
 teorema derivării originalului, 206
 teorema derivării semnalului, 143
 teorema derivării spectrului (transformatei), 143
 teorema eșantionării (teorema WKS),

- 155
- teorema integrării imaginii, 207
- teorema integrării originalului, 207
- teorema integrării semnalului, 143
- teorema lui Cauchy, 58
- teorema lui Parseval, 153
- teorema produsului de convoluție, 214
- teorema reziduurilor, 88
- teorema semireziduurilor, 91
- transferul de simetrie, 141
- transformări liniare de distribuții, 267
- transformarea z , 239
- transformarea Fourier, 137
- transformarea Fourier a distribuțiilor, 277
- transformarea Fourier cu fereastra glisantă, 303
- transformarea Gabor, 301
- transformarea Hilbert discretă, 298
- transformarea Hilbert integrală, 295
- transformarea Laplace, 204
- transformarea wavelet integrală, 307
- transformata z a funcțiilor periodice, 241
- transformata z bilaterală, 238
- transformata z inversă, 244
- transformata z inversă a funcțiilor raționale, 245
- transformata z unilaterală, 238
- transformata Cosinus Discretă (DCT), 194
- transformata Fourier, 136
- transformata Fourier a derivatei de ordin n , 277
- transformata Fourier a distribuției T , 276
- transformata Fourier a distribuțiilor de tip funcție, 277
- transformata Fourier a produsului de convoluție, 151
- transformata Fourier a unui semnal discret, 287
- transformata Fourier bidimensională, 159
- transformata Fourier conjugată, 142
- transformata Fourier discretă (TFD), 172
- transformata Fourier discretă a produsului de convoluție, 180
- transformata Fourier discretă bidimensională (TFD2D), 193
- transformata Fourier discretă inversă (TFDI), 174
- transformata Fourier discretă inversă 2D (TFDI2D), 193
- transformata Fourier integrală n -dimensională, 159
- transformata Fourier integrală inversă, 146
- transformata Fourier integrală prin cosinus, 138
- transformata Fourier integrală prin sinus, 139
- transformata Fourier pentru distribuții remarcabile, 278
- transformata Fourier rapidă (Fast Fourier Transform), 183
- transformata Fourier rapidă 2D, 194
- transformata Gabor, 303
- transformata Hilbert a unei funcții periodice, 298
- transformata Hilbert discretă, 299
- transformata Laplace, 204
- transformata Laplace a distribuțiilor, 279
- transformata Laplace a funcțiilor lui Bessel, 212

- transformata Laplace a funcțiilor pe-
riodice, 207
- transformata Laplace bilaterală, 201
- transformata Laplace discretă bilate-
rală, 238
- transformata Laplace inversă, 218
- transformata Laplace inversă a
fracțiilor simple, 221
- transformata Laplace unilaterală, 202
- transformata Mellin, 300
- transformata Radon 2D, 301
- transformata Sinus Discretă (DST),
195
- transformata wavelet integrală, 307
- translația distribuțiilor, 268

- undină, 305
- unghi de rotație, 40

- valoare principală în sens Cauchy a
unei integrale, 90