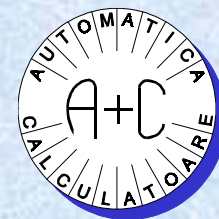




Universitatea "Politehnica" din București
Facultatea de Automatică & Calculatoare



Prelucrarea Semnalelor

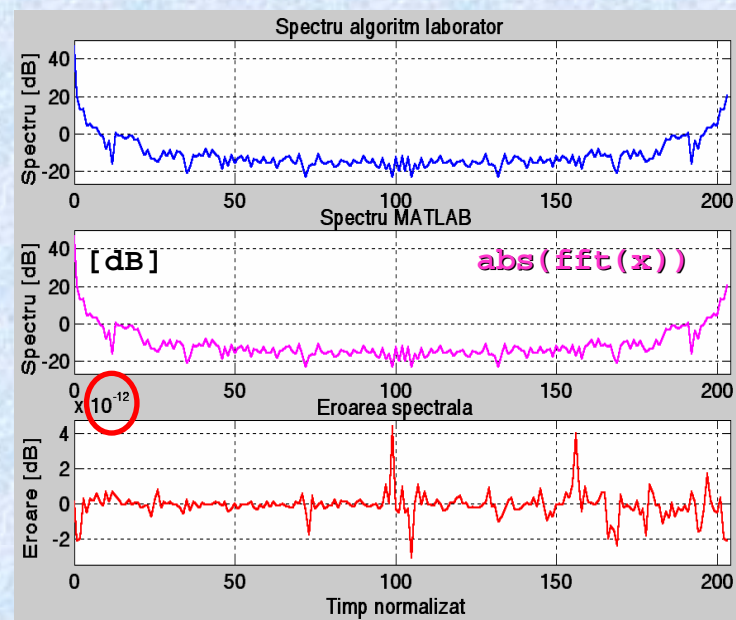
• *Lucrări de laborator* •

<http://www.geocities.com/aplimathes/SISP>

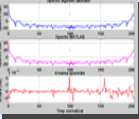
Dan Ștefănoiu
Profesor

Danny@router.indinf.pub.ro

<http://www.geocities.com/dandusus/Danny.html>



Sumar



Bibliografie

① Notății și convenții

② Obiectivul lucrărilor de laborator

③ Algoritmul lui Goertzel

④ Algoritmul FFT bazat pe segmentarea semnalului în timp

⑤ Algoritmul FFT bazat pe segmentarea semnalului în frecvență

⑥ Date de intrare, prezentarea rezultatelor și punctaje

Bibliografie

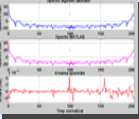
1. Oppenheim A.V., Schafer R. – *Digital Signal Processing*, Prentice Hall, NJ, USA, 1985.
2. Proakis J.G., Manolakis D.G. – *Digital Signal Processing – Principles, Algorithms and Applications*, Prentice Hall, NJ, USA, 1996.
3. Stănășilă O., Stanomir D. – *Metode matematice în Teoria Semnalelor*, Editura Tehnică, 1980.
4. Ștefănoiu D. – *Introducere în Prelucrarea Numerică a Semnalelor*, Tipografia Universității “Politehnica” din București, 1996.
5. Ștefănoiu D. – *Tehnici de calcul în Prelucrarea Numerică a Semnalelor*, Tipografia Universității “Politehnica” din București, 1996.



Curs & Examen

Curs,
Examen,
Lucrări de
laborator

1 Notatii și convenții



• q^{-1} ➡ Operatorul de întârziere cu un pas.

• N ➡ Numărul de eșantioane ale semnalului
(și ale *Transformatei Fourier Discrete* (TFD) asociate).

➔ $N = 2^L$ (de regulă) • În caz contrar: Completare cu zerouri pîna la prima putere a lui 2, superioară lui N .

• x ➡ Secvența discretă de semnal ce trebuie analizată. $(\text{Supp } x = \overline{0, N-1})$

• X ➡ Transformata Fourier Discretă asociată lui x . $(\text{Supp } X = \overline{0, N-1})$

• u_0 ➡ Treapta unitară discretă.

• $\delta_{N\mathbb{Z}}[k] \stackrel{\text{def}}{=} \begin{cases} 1, & k \in N\mathbb{Z} = \{0, \pm N, \pm 2N, \dots\} \\ 0, & k \notin N\mathbb{Z} = \{0, \pm N, \pm 2N, \dots\} \end{cases}$

➡ Impulsul unitar periodic.

• $w_N^k \stackrel{\text{def}}{=} e^{-j\frac{2k\pi}{N}} = \cos \frac{2k\pi}{N} - j \sin \frac{2k\pi}{N}$

➡ Armonică elementară.

Proprietăți

• **Periodicitate:** $w_N^k = w_N^{k \pm N}$; $w_N^{k(N+n)} = w_N^{kn}$

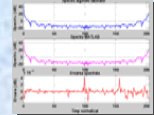
• **Simetrie:** $w_N^{k(N-n)} = \overline{w_N^{kn}}$

• **Generarea impulsului unitar periodic:**

$$\sum_{n=0}^{N-1} w_N^{kn} = \sum_{n=0}^{N-1} \overline{w_N^{kn}} = N\delta_{N\mathbb{Z}}[k] \quad \forall k, n \in \mathbb{Z}$$

⚡ minus

② Obiectivul lucrărilor de laborator



☞ *Implementarea unor algoritmi eficienți de calcul pentru următoarele formule duale de analiză-sinteză din Prelucrarea Semnalelor:*

**Analiză
(TFD)**

$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] w_N^{nk}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

**Sinteză
(ITFD)**

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] \bar{w}_N^{kn}, \quad \forall n \in \overline{0, N-1}$$

Observații:

- Se poate verifica ușor că: $\text{ITFD}(\text{TFD}(x)) \equiv x$.
- Se poate arăta că, pentru a calcula ITFD, este suficient să se utilizeze definiția TFD.
- Numărul de operații necesare calculului în implementarea directă a TFD:

$$\mathcal{O}_0[N] = [4N^2]_{\bullet} + [2N(2N-1)]_{+} \sim 4N^2$$

numărul de
înmulțiri reale

numărul de
adunări reale

(pentru x = secvență discretă complexă)

⚡ Reducerea numărului de operații folosind proprietățile armonicilor elementare.

③ Algoritmul lui Goertzel

③.① Prima variantă de calcul a TFD

- **Exprimare echivalentă a TFD**

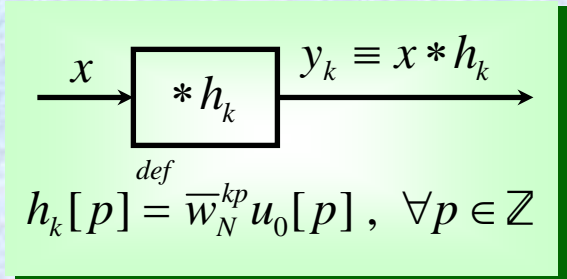
$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \bar{w}_N^{k(N-n)}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

$$\begin{pmatrix} w_N^{kN} = 1 \\ \forall k \in \overline{0, N-1} \end{pmatrix}$$

Ieșirea la momentul N
a unui sistem liniar

periodicitate sumă de convoluție

$$(Supp\ x = \overline{0, N-1})$$



$$y_k[p] = \sum_{n \geq 0} x[n] h_k[p-n] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \bar{w}_N^{k(p-n)}, \quad \forall p \in \overline{0, N-1}$$

$$X[k] = y_k[N], \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

- **Funcția de transfer a sistemului**

$$H_k(z) \stackrel{def}{=} \sum_{p \geq 0} h_k[p] z^{-p} = \sum_{p \geq 0} (\bar{w}_N^k z^{-1})^p = \frac{1}{1 - \bar{w}_N^k z^{-1}}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

$$|z| > 1$$

Teorema întârzierii

$$z^{-1} \mathcal{L}(f)(z) = \mathcal{L}(q^{-1}f)(z)$$

Ecuția recursivă a ieșirii

$$y_k[n] - \bar{w}_N^k y_k[n-1] = x[n], \quad \forall n \in \mathbb{Z}$$

Ecuția recursivă a TFD

$$\begin{cases} y_k[0] = x[0] \\ y_k[1] = \bar{w}_N^k y_k[0] + x[1] \\ \vdots \\ y_k[N] = \bar{w}_N^k y_k[N-1] + x[N] = \bar{w}_N^k y_k[N-1] = X[k] \end{cases}$$

$$\forall k \in \overline{0, N-1}$$

③ Algoritmul lui Goertzel

③.② A doua variantă de calcul a TFD (îmbunătățită)

- Exprimare echivalentă ecuației recursive anterioare

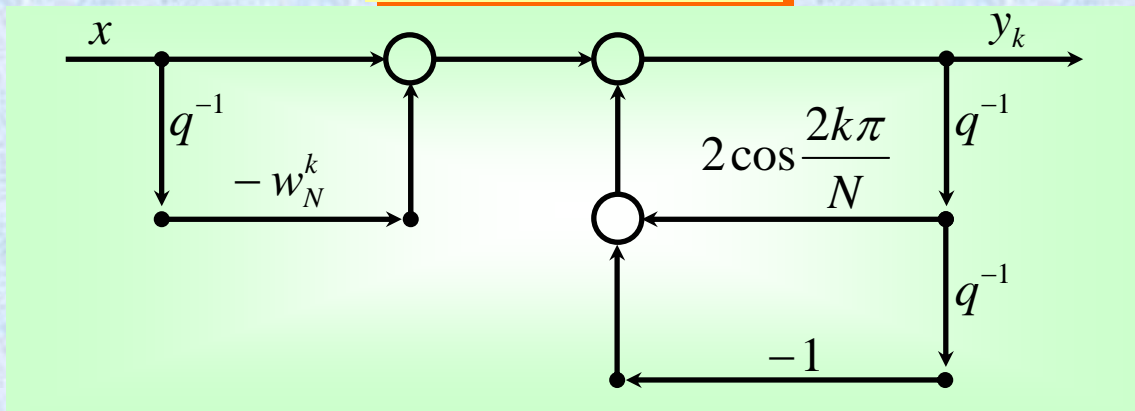
$$(1 - \bar{w}_N^k q^{-1}) y_k[n] = x[n], \quad \forall n \in \overline{0, N}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

înmulțire forțată cu $(1 - w_N^k q^{-1})$

$$\left(1 - 2 \cos \frac{2k\pi}{N} q^{-1} + q^{-2}\right) y_k[n] = (1 - w_N^k q^{-1}) x[n], \quad \forall n \in \overline{0, N}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

$$y_k[n] = 2 y_k[n-1] \cos \frac{2k\pi}{N} - y_k[n-2] + x[n] - w_N^k x[n-1], \quad \forall n \in \overline{0, N}, \quad \forall k \in \overline{0, N-1}$$

Schema de calcul



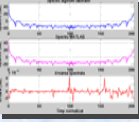
Inițializare

$$y_k[-1] = y_k[-2] = 0$$

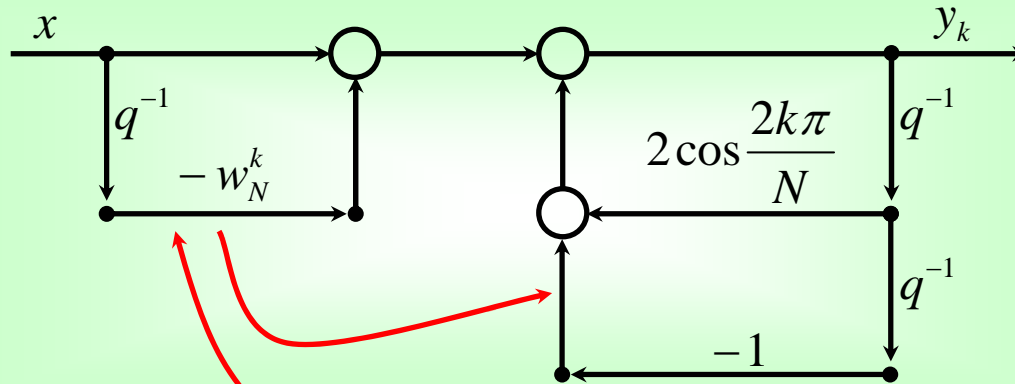
$$\forall k \in \overline{0, N-1}$$

③ Algoritmul lui Goertzel

③.③ Varianta eficientă de calcul a TFD



Schema anterioară de calcul se poate transforma echivalent, folosind **Teorema lui TELLEGEN**.



Algoritmul lui Goertzel

$$\begin{cases} v_k[-2] = v_k[-1] = 0 \\ \vdots \\ v_k[n] = 2 \cos \frac{2k\pi}{N} v_k[n-1] - v_k[n-2] + x[n] \\ \vdots \\ v_k[N] = 2 \cos \frac{2k\pi}{N} v_k[N-1] - v_k[N-2] \end{cases}$$

$$X[k] = y_k[N] = v_k[N] - w_N^k v_k[N-1]$$

$$\forall k \in \overline{0, N-1}$$

Număr de operații

$$\mathcal{O}_1[N] = \left[\left\lceil \frac{N-1}{2} \right\rceil (2N+5) \right]_{\bullet} + [4N(N+1)]_{+} \sim N^2$$

⚡ de 4 ori mai mic

