Appunti Comunicazioni Numeriche

Francesco Mignone

Professori: Luca Sanguinetti - Marco Moretti



Figure 1: uwu

AA 2022 - 2023

Contents

1	Intr	roduzione	3										
2 Richiamo Sui Numeri Complessi 2.1 Struttura di un numero complesso 2.1.1 Forma Cartesiana 2.1.2 Forma Polare 2.1.3 Complesso Coniugato 2.2 Relazione Tra Forma Polare e Cartesiana 2.3 Operazioni 2.4 Funzioni Complesse a Variabile Reale													
3	Introduzione Ai Segnali 6												
	3.1	Classificazione di segnale in base alla continuità dei domini	6										
4	Segnali Analogici 7												
	4.1	Grandezze dei segnali Analogici	7										
		4.1.1 Potenza istantanea	7										
		4.1.2 Energia	7										
		4.1.3 Potenza Media	7										
		4.1.4 Valore Efficace	7										
		4.1.5 Valore Medio	7										
	4.2	Analisi energetiche su segnali comuni	8										
		4.2.1 Costante	8										
		4.2.2 Sinusoide	8										
		4.2.3 Gradino	9										
		4.2.4 Rettangolo	10										
		4.2.5 Esponenziale unilatera	10										
		4.2.6 Esponenziale bilatera	10										
		4.2.7 segno $\operatorname{sgn}(\mathbf{x}_{(\mathbf{t})})$	10										
5	Tra	sformata Serie Di Fourier	11										
	5.1	Segnale Periodico	11										
	5.2		11										
			11										
	5.3	**	12										
			12										
		(0)	12										
		(• • /	13										
6	Tra	sformata Continua Di Fourier	14										

7	For	mulari	O														15
	7.1	Trigon	ometria														15
		7.1.1	Formule	di	addiz	zione											15
		7.1.2	Formule	di	dupli	cazio	ne										15
		7.1.3	Formule	di	bisez	ione											15
	7.2	Segnal	i Comuni														16
\mathbf{Al}	phal	oetical	\mathbf{Index}														17

1 Introduzione

I seguenti appunti sono presi seguendo le lezioni del corso di Comunicazioni Numeriche di Ingegneria Informatica dell'Univertistá di Pisa. Questi appunti non vanno a sostituire il materiale e le lezioni dei professori. I testi consigliati sono:

S.Hawking Digital Communication System Wiley Leon Digital Analog Communication System Pearson

2 Richiamo Sui Numeri Complessi

2.1 Struttura di un numero complesso

2.1.1 Forma Cartesiana

$$z\in\mathbb{C}:z=a+jb$$
 Parte reale: $a=Re\{z\}$ Parte Immaginaria: $b=Img\{z\}$ j o i é la $\sqrt{-1}$

2.1.2 Forma Polare

$$z \in \mathbb{C} : z = \rho \ e^{j\theta}$$

Modulo: $\rho = |z|$
Fase: $\theta = \arg(z)$

grafico forma polare-cartesiana

2.1.3 Complesso Coniugato

• Forma Cartesiana

$$z^* = a - jb$$

• Forma Polare

$$z^* = \rho \ e^{-j\theta}$$

2.2 Relazione Tra Forma Polare e Cartesiana

• Parte Reale e parte Immaginaria

$$a = \rho \cos(\theta) \ b = \rho \sin(\theta)$$

• Modulo

$$\rho = |z| = \sqrt{a^2 + b^2}$$

• Fase

$$a > 0 \Rightarrow \theta = \arg(z) = \arctan\left(\frac{b}{a}\right)$$

$$a < 0 \Rightarrow \theta = \arg(z) = \pi + \arctan\left(\frac{b}{a}\right)$$

2.3 Operazioni

Dati: $z_1 = a_1 + jb_1 = \rho_1 \ e^{j\theta_1}, \ z_2 = a_2 + jb_2 = \rho_2 \ e^{j\theta_2}$

• Somma

$$z = z_1 + z_2 = (a_1 + a_2) + j(b_1 + b_2)$$

• Sottrazione

$$z = z_1 - z_2 = (a_1 - a_2) + j(b_1 - b_2)$$

• Moltiplicazione

$$z = z_1 z_2 = \rho_1 \rho_2 \ e^{j(\theta_1 + \theta_2)}$$

• Divisione

$$z = \frac{z_1}{z_2} = \frac{\rho_1}{\rho_2} e^{j(\theta_1 - \theta_2)}$$

• Modulo

$$|z| = \sqrt{zz^*} = \sqrt{a^2 + b^2}$$

 $|z|^2 = zz^* = a^2 + b^2$

2.4 Funzioni Complesse a Variabile Reale

$$z \in \mathbb{C}$$
 $t \in \mathbb{R} \to z_{(t)} = a_{(t)} + jb_{(t)} = \rho_{(t)}e^{j\theta_{(t)}}$

• Integrale

$$\int_{a}^{b} z_{(t)} dt = \int_{a}^{b} a_{(t)} + jb_{(t)} dt = \int_{a}^{b} a_{(t)} dt + \int_{a}^{b} jb_{(t)} dt$$

• Derivata

$$\frac{d}{dt}z_{(t)} = \frac{d}{dt}a_{(t)} + jb_{(t)} = \frac{d}{dt}a_{(t)} + \frac{d}{dt}jb_{(t)}$$

3 Introduzione Ai Segnali

- Deterministici: Segnale rappresentabile con funzioni analitiche e noto $\forall t$
- Aleatori: Segnale rappresentabile tramite statistiche

3.1 Classificazione di segnale in base alla continuità dei domini

- Dominio del tempo:
 - Segnale tempo continuo: $t \in \mathbb{R}$ assume con conitinuità tutti i valori contenuti all'interno di un intervallo
 - Segnale a tempo discreto: $t = \{nT\}n \in \mathbb{Z} \ T$ =periodo di campionamento, la variabile temporale assume solo valori discreti



Figure 2: tempo continuo, tempo discreto

- Dominio dell'ampiezza (spazio):
 - Segnale ad ampiezza continua: $x_{(t)}$ continua, la grandezza fisica del segnale assume con continuità tutti i valori all'interno di un intervallo
 - Segnale ad ampiezza discreta: $x_{(t)}$ discreta,
se restringo l'intervallo posso renderla continua, la grandezza fisica pu
ó assumere solo valori discreti



Figure 3: ampiezza continua, ampiezza discreta

Segnale	Cotinuo	Discreto	t
Continua	Analogico	Sequenza/Digitale	
Discreta	Quantizzato	Binario	
$x_{(t)}$		'	

4 Segnali Analogici

4.1 Grandezze dei segnali Analogici

4.1.1 Potenza istantanea

$$P_x \triangleq |x_{(t)}|^2$$

4.1.2 Energia

$$E_x \triangleq \int_{-\infty}^{\infty} P_x(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} |x_{(t)}|^2 dt$$

4.1.3 Potenza Media

Definiamo il **Segnale Troncato**:

$$x_{(t)} = X_{(t)} \triangleq \begin{cases} x_{(t)} & -\frac{T}{2} \le t \le \frac{T}{2} \\ 0 & altrove \end{cases}$$

 $T=Periodo\ di\ osservazione$



Figure 4: Segnale troncato

La potenza media é:

$$P_{x_T} \triangleq \frac{E_{x_T}}{T}$$

dalla quale possiamo ricavare se $T\rightarrow\infty\Rightarrow P_{x_T}=P_x$:

$$P_x \triangleq \lim_{T \to \infty} \frac{E_{x_T}}{T} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} |x_{(t)}|^2 dt$$

4.1.4 Valore Efficace

$$x_{eff} \triangleq \sqrt{P_x}$$

4.1.5 Valore Medio

$$x_m \triangleq \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} x_{(t)_T} dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x_{(t)} dt$$
$$x_{(t)_T} = Segnale \ troncato$$

4.2 Analisi energetiche su segnali comuni

4.2.1 Costante

 $x_{(t)} = A \ \forall t$



Figure 5: Segnale costante

• Energia:

$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} P_x(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} |x_{(t)}|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} A^2 dt = \infty$$

• Potenza Media:

$$P_x = \lim_{T \to \infty} \frac{E_{x_T}}{T} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} |x_{(t)}|^2 dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} A^2 dt = A^2$$

• Valore Efficace:

$$x_{eff} = \sqrt{P_x} = \sqrt{A^2} = |A|$$

• Valore Medio:

$$x_m = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x_{(t)} dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} A dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} AT = A$$

4.2.2 Sinusoide

 $x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$



Figure 6: Segnale sinusoidale

• Energia:

$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} |x_{(t)}|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} A^2 \cos^2(2\pi f_0 t + \phi) dt$$

Ricaviamo dalla (1) 7.1 il $\sin^2(\alpha)$ e lo sostituiamo (2.1) 7.1.2 $\cos(2\alpha)=\frac{1+\cos^2(\alpha)}{2}$

$$= A^{2} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{2} + \frac{\cos(4\pi f_{0}t + 2\phi)}{2} dt$$

$$= A^{2} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{2} dt + A^{2} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\cos(4\pi f_{0}t + 2\phi)}{2} dt$$

$$= \infty + \frac{A}{2} \frac{1}{4\pi f_{0}} \sin(4\pi f_{0}t) \Big|_{-\infty}^{\infty} = \infty$$

• Potenza Media:

$$P_x = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} |x_{(t)}|^2 dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} A^2 \cos^2(2\pi f_0 t + \phi) dt$$
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \frac{A}{2} T + \lim_{T \to \infty} \frac{A}{2} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \cos(4\pi f_0 t + 2\phi) dt$$
$$= \frac{A}{2} + \lim_{T \to \infty} \frac{A}{2} \frac{1}{4\pi f_0} \sin(4\pi f_0 t + 2\phi) \Big|_{\frac{T}{2}}^{-\frac{T}{2}} = \frac{A^2}{2}$$

• Valore Efficace:

$$x_{eff} = \sqrt{P_x} = \sqrt{\frac{A^2}{2}} = \frac{|A^2|}{\sqrt{2}}$$

• Valore Medio:

$$x_{m} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x_{(t)} dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \cos(2\pi f_{0}t + \phi) dt$$
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \frac{A}{2} \frac{1}{2\pi f_{0}} \sin(2\pi f_{0}t + \phi) \Big|_{\frac{T}{2}}^{-\frac{T}{2}} = 0$$

4.2.3 Gradino

$$x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$



Figure 7: Segnale gradino

4.2.4 Rettangolo

$$x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$



Figure 8: Segnale rettangolo

4.2.5 Esponenziale unilatera

$$x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$



Figure 9: Segnale esponenziale unilatera

4.2.6 Esponenziale bilatera

$$x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$



Figure 10: Segnale esponenziale bilatera

4.2.7 segno $sgn(x_{(t)})$

$$x_{(t)} = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$



Figure 11: Segnale sgn(x)

5 Trasformata Serie Di Fourier

5.1 Segnale Periodico

Si definisce segnale periodico un segnale tale che:

$$x_{(t)} = x_{(t-kT_0)}$$

$$T_0 = Periodo$$
 $f_0 \triangleq \frac{1}{T_0} = Frequenza$

5.2 Trasformata Serie Di Fourier

Ogni segnale periodico di periodo T_0 che soddifa le condizioni di Dirichlet e la sua $E_x < \infty(C.S.)$ puó essere scritto come la somma di infinite sinusoidi di frequenze multiple di $f_0 = \frac{1}{T_0}$

• Equazione di Sintesi - Antitrasformata(ATSF)

$$x_{(t)} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_k e^{j2\pi k f_0 t}$$
 $X_k \in \mathbb{C}, \ f_0 = \frac{1}{T_0}$

Se lo sviluppassimo sarebbe composto da:

$$x_{(t)} = \dots + X_{-1}e^{j2\pi(-1)f_0t} + X_0 + X_1e^{j2\pi(1)f_0t} + \dots$$

 X_0 corrisponde al Valore medio 4.1.5 del segnale

• Equazione di Analisi - Trasformata(TSF)

$$X_k = \frac{1}{T_0} \int_{-\frac{1}{T_0}}^{\frac{1}{T_0}} x_{(t)} e^{-j2\pi k f_0 t} dt$$

La TSF gode della biunivocitá: $\forall x_{(t)} \exists ! X_k$:

$$x_{(t)} \rightleftharpoons X_k$$

 $Segnale\ Analogico\ Periodico
ightleftharpoonup Sequenza\ Complessa$

5.2.1 Rappresentazione di X_k

Essendo X_k un numero complesso puó essere rappresentato in forma polare:

$$X_k = |X_k|e^{\angle X_k}$$

Si possono rappresentare il modulo (Ampiezza) e la fase tramite grafici che prendono il nome di spettri:





(a) Spettro di Ampiezza

(b) Spettro di Fase

Figure 12: Spettro del segnale

lo spettro di Ampiezza gode della **simmetria pari** rispetto alle ascisse quindi é **sempre positivo**, mentre lo spettro di fase della **simmetria dispari**.

5.3 Calcolo dei coefficenti X_k per segnali noti

5.3.1 $A\cos(2\pi f_0 t)$

 $x_{(t)}A\cos(2\pi f_0 t)$

$$\begin{split} ATSF[x_{(t)}] &= ATSF[A\cos(2\pi f_0 t)]\\ &= ATSF[\frac{A}{2}(e^{j2\pi k f_0 t} + e^{-j2\pi k f_0 t})] \end{split}$$

Utilizzando la composizione dei coefficenti X_k :

$$x_{(t)} = \dots + X_{-1}e^{j2\pi(-1)f_0t} + X_0 + X_1e^{-j2\pi(1)f_0t} + \dots$$

Abbiamo:

$$X_{-1} = \frac{A}{2} \quad X_0 = 0 \quad X_1 = \frac{A}{2}$$

Possiamo tracciare lo spettro del segnale:





(a) Spettro di Ampiezza

(b) Spettro di Fase

Figure 13: Spettro TSF del coseno

5.3.2 $A\sin(2\pi f_0 t)$

 $x_{(t)}A\sin(2\pi f_0t)$

$$\begin{split} ATSF[x_{(t)}] &= ATSF[A\sin(2\pi f_0 t)]\\ &= ATSF[\frac{A}{2}(e^{j2\pi k f_0 t} - e^{-j2\pi k f_0 t})] \end{split}$$

Utilizzando la composizione dei coefficenti X_k :

$$x_{(t)} = \ldots + X_{-1}e^{j2\pi(-1)f_0t} - X_0 + X_1e^{-j2\pi(1)f_0t} + \ldots$$

Abbiamo:

Possiamo tracciare lo spettro del segnale:



Figure 14: Spettro TSF del seno

5.3.3 Treno di rect

6 Trasformata Continua Di Fourier

7 Formulario

7.1 Trigonometria

- $1. \sin^2(\alpha) + \cos^2(\alpha) = 1$
- 2. $\cos(\alpha) = \pm \frac{1}{\sqrt{1 + \tan^2(\alpha)}}$
- 3. $\sin(\alpha) = \pm \frac{\tan(\alpha)}{\sqrt{1+\tan^2(\alpha)}}$
- 4. $sinc(\alpha) \triangleq \frac{\sin(\pi\alpha)}{\pi\alpha}$ É un $\sin(\alpha)$ smorzato secondo $\frac{1}{x}$ che si annulla in $k\pi$: $k \in \mathbb{Z}$



Figure 15: grafico $sinc(\alpha)$

7.1.1 Formule di addizione

- 1. $\cos(\alpha \pm \beta) = \cos(\alpha)\cos(\beta) \mp \sin(\alpha)\sin(\beta)$
- 2. $\sin(\alpha \pm \beta) = \sin(\alpha)\cos(\beta) \pm \sin(\beta)\cos(\alpha)$
- 3. $\tan(\alpha \pm \beta) = \frac{\tan(\alpha) \pm \tan(\beta)}{1 \mp \tan(\alpha) \tan(\beta)}$

7.1.2 Formule di duplicazione

- 1. $\sin(2\alpha) = 2\sin(\alpha)\cos(\alpha)$
- 2. $\cos(2\alpha)$ $\begin{cases} \cos^2(\alpha) \sin^2(\alpha) \\ 2\cos^2(\alpha) 1 \\ 1 2\sin^2(\alpha) \end{cases}$
- 3. $\tan(2\alpha) = \frac{2\tan(\alpha)}{1-\tan^2(\alpha)}$

7.1.3 Formule di bisezione

- 1. $\sin\left(\frac{\alpha}{2}\right) = \pm\sqrt{\frac{1-\cos(\alpha)}{2}}$
- $2. \cos\left(\frac{\alpha}{2}\right) = \pm\sqrt{\frac{1+\cos(\alpha)}{2}}$
- 3. $\tan\left(\frac{\alpha}{2}\right) \begin{cases} \sqrt{\frac{1-\cos(\alpha)}{1+\cos(\alpha)}} \\ \frac{1-\cos(\alpha)}{\sin(\alpha)} \\ \frac{\sin(\alpha)}{1+\cos(\alpha)} \end{cases}$

7.2 Segnali Comuni

Alphabetical Index

Segnale Troncato, 7