Indice

L	Fon	damen	ıti	2
	1.1	Maten	natica preliminare	2
		1.1.1	Numeri complessi	2
		1.1.2	Funzioni complesse di variabile reale	3
		1.1.3	Funzioni pari e dispari	4
		1.1.4	Segnali periodici	5
	1.2	Opera	zioni fondamentali	6
		1.2.1	Somma	6
		1.2.2	Shift (o traslazione)	7
		1.2.3	Funzione box Π e impulso di Dirac	8
		1.2.4	Funzione sinc	9
		1.2.5	Funzione triangolo Λ	9
		1.2.6	Funzione segno (sgn)	9
		1.2.7	Funzione gradino	9
		1.2.8		10
		1.2.9	Energia di un segnale	10
		1.2.10	Potenza media di un segnale	11
	1.3	Altre o	operazioni fondamentali	12
		1.3.1		12
		1.3.2		13

1 Fondamenti

1.1 Matematica preliminare

1.1.1 Numeri complessi

Un numero complesso c appartiene all'insieme dei complessi $\mathbb C$ e la sua forma è del tipo:

$$c = \Re + i\Im$$

con \Re,\Im variabili $\in \mathbb{R}$ e j chiamata unità immaginaria rappresentata come $j=\sqrt{-1}$. Inoltre, \Re rappresenta la parte reale e \Im la parte immaginaria. Il coniugato di c è

$$\tilde{c} = \Re - j\Im$$

I numeri complessi, dal punto di vista geometrico, possono essere visti come punti su un piano (chiamato $piano\ complesso$) e descritti da coordinate (R,I). Nel piano complesso, le ascisse (x) sono rappresentate dalla parte reale, mentre le ordinate (y) dalla parte immaginaria.

Spesso è utile rappresentare i numeri complessi in coordinate polari formate nel seguente modo (modulo, angolo). Questa forma viene denominata forma polare di un numero complesso:

$$c = \Re + j\Im = |c|(\cos\theta + j\sin\theta)$$

dove:

$$|c| = \sqrt{\Re^2 + \Im^2}$$
 — chiamato modulo o magnitudo

invece, theta rappresenta:

$$\theta \cong \arctan\left(\frac{\Im}{\Re}\right) \longrightarrow \text{chiamato } angolo, \, fase \, \text{o} \, \, argomento \, \, \underline{in \, \, radianti}$$

Grazie alla formula di Eulero:

$$e^{j\theta} = \cos\theta + i\sin\theta$$

è possibile riscrivere la forma polare di un numero complesso in maniera alternativa, ossia:

$$c = \Re + j\Im = |c|(\cos\theta + j\sin\theta) = |c|e^{j\theta}$$

La somma e la moltiplicazione di due numeri complessi diventa:

$$c_1 = R_1 + jI_1$$
 $c_2 = R_2 + jI_2$
Somma: $c_1 + c_2 = (R_1 + R_2) + j(I_1 + I_2)$

Moltiplicazione con Eulero: $c_1 \cdot c_2 = (R_1 R_2 - I_1 I_2) + j (R_1 I_2 + I_1 R_2) \longrightarrow = |c_1| |c_2| e^{j(\theta_1 + \theta_2)}$

1.1.2 Funzioni complesse di variabile reale

Dato $t \in \mathbb{R}$, una funzione f complessa di variabile reale è $f: D_1 \subseteq \mathbb{R} \to D_2 \subseteq \mathbb{C}$. Viene introdotto questo concetto poiché il **fasore** è un esempio fondamentale. Le **caratteristiche** di questa funzione:

- È una funzione complessa che modella la posizione di un punto che ruota attorno all'orgiine con raggio determinato |c| e velocità angolare costante $\theta(t)$.
- Se la funzione fosse nei numeri reali, sarebbe più dispendioso in termini di numero di funzioni da utilizzare.

L'**obbiettivo** dei fasori è quello di passare dal dominio del \underline{tempo} (o spazio) a quello dell'analisi frequenziale.

La particolarità è che nel tempo il fasore riesce a variare un numero complesso (in forma polare) mantenendo il modulo |c| fisso:

$$|c|e^{j\theta} \to |c|e^{j\theta(t)}$$

dove $\theta(t)$ indica la velocità angolare. Quest'ultima può essere calcolata tramite:

$$\theta(t) \longrightarrow \frac{2\pi}{T_0} t + \phi$$

dove T_0 indica il tempo impiegato per eseguire 2π radianti.

Solitamente si utilizza il fasore con le seguenti supposizioni:

- \angle Impostata una distanza unitaria fissa dall'origine |c|=1
- \mathcal{L} Con t=0 si ha $\theta=0$
- \angle Viene mantenuto $\phi = 0$

1.1.3 Funzioni pari e dispari

Una funzione $f:\mathbb{R} \to \mathbb{R}$ è pari se e solo se:

$$f(t) = f(-t)$$

Invece, una funzione $f:\mathbb{R}\to\mathbb{R}$ è $\operatorname{\it dispari}$ se e solo se:

$$f(t) = -f(-t)$$

1.1.4 Segnali periodici

Un segnale f è **periodico** di periodo T o T-periodico se:

$$\exists T_0 \in R^+ : f(t+T_0) = f(t), \quad \forall t \in D_1$$

e T_0 è il minor numero per cui la condizione di ripetizione si verifica.

Dato un periodo T_0 con la lettera μ_0 si indica la frequenza fondamentale:

$$\mu_0 = \frac{1}{T_0}$$

Fissato $T_0 > 0$ i **segnali trigonometrici** di minimo periodo T_0 sono:

$$f(t) = \cos\left(2\pi\mu_0 t\right) \qquad f(t) = \sin\left(2\pi\mu_0 t\right)$$

dove μ è una frequenza generale, mentre $\mu_0 = \frac{1}{T_0}$ è la frequenza fondamentale. Invece, spesso la velocità angolare o pulsazione viene rappresentata come:

$$2\pi\mu_0 = \frac{2\pi}{T_0} = \omega_0$$

Inoltre, fissato un $\theta \in \mathbb{R}$ chiamato \pmb{fase} si osserva che anche le funzioni:

$$f(t) = \cos(2\pi\mu_0 t + \theta)$$
 $f(t) = \sin(2\pi\mu_0 t + \theta)$

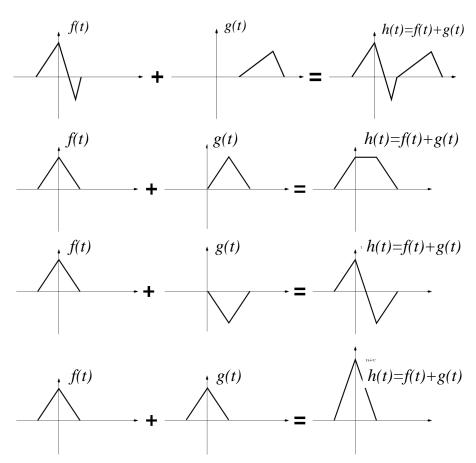
hanno il medesimo periodo T.

Infine, la fase θ permette di eseguire operazione di *shift*.

1.2 Operazioni fondamentali

1.2.1 Somma

La somma di due segnali è facile quando essi non interferiscono, ovvero quando non sono contemporaneamente $\neq 0$. Alcuni esempi qui di seguito.



1.2.2 Shift (o traslazione)

Lo $\it shift$ (o traslazione) è il cambio di posizione di un segnale. Può essere effettuato:

- Traslazione a destra con la funzione $f(t-\tau)$
- Traslazione a sinistra con la funzione $f(t+\tau)$

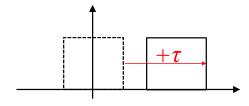


Figura 1: Shift a destra

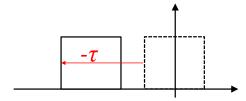


Figura 2: Shift a sinistra

1.2.3 Funzione box II e impulso di Dirac

La funzione box è definita nel seguente modo:

$$A\Pi(\frac{x}{b})$$
 $x \in \left[-\frac{b}{2}, \frac{b}{2}\right]$

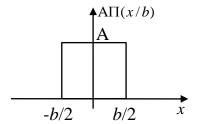


Figura 3: Box generica

La funzione $\delta(x)$ è chiamata *impulso unitario* o *impulso di Dirac* perché è definita nel seguente modo:

$$\delta(x) = \begin{cases} \infty & \text{se } x = 0 \\ 0 & \text{se } x \neq 0 \end{cases} \qquad \int_{-\infty}^{\infty} \delta(x) \, dx = 1$$

Quindi è un impulso che tende all'infinito solamente quando la x è nell'origine, ma il suo integrale è uguale a 1. Alcune **proprietà** dell'impulso:

- 1. $\delta(x x_0) = 0 \quad \forall x \neq x_0$
- 2. Data una funzione generica f (setacciamento): $\int_{-\infty}^{\infty} f(x)\delta(x-x_0) dt = f(x_0)$
- 3. $\delta(x x_0) = \delta(x_0 x)$
- 4. $\delta(ax) = \frac{1}{|a|}\delta(x) \quad \forall x \in \mathbb{R}, \text{ fissato } a \in \mathbb{R} \{0\}$

1.2.4 Funzione sinc

La funzione sinc è definita nel seguente modo:

$$\operatorname{sinc}(t) = \frac{\sin(\pi t)}{\pi t}$$

Ha due **caratteristiche** importanti: (1) l'intersezione con l'asse delle x avviene sempre nei numeri interi positivi e negativi (quindi 1 e -1, 2 e -2, ecc.); (2) il limite $\lim_{t\to\pm\infty}\mathrm{sinc}(t)=0$.

Questa funzione è importante per l'analisi nel dominio del tempo (o frequenza).

1.2.5 Funzione triangolo Λ

La funzione *triangolo* è definita nel seguente modo:

$$\Lambda(x) = \begin{cases} 1 - |x|, & |x| < 1\\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$

Questa funzione è importante per l'analisi spettrale e per le operazioni di convoluzione.

1.2.6 Funzione segno (sgn)

La funzione segno è definita nel seguente modo:

$$sgn(x) = \begin{cases} -1, & x < 0 \\ +1, & x > 0 \\ 0 & x = 0 \end{cases}$$

Questa funzione ribalta segnali sopra o sotto l'asse delle x.

1.2.7 Funzione gradino

La funzione *gradino* è definita nel seguente modo:

$$u(x) = \begin{cases} 0 & x < 0 \\ 1 & x \ge 0 \end{cases}$$

Questa funzione rappresenta un **segnale** che si attiva a partire dal tempo specificato e rimane attivo indefinitamente. Attenzione! Non si confonda questo segnale con il segno.

1.2.8 Treno di impulsi

Il treno di impulsi $S_{\Delta T}(x)$ è la somma di un numero infinito di impulsi periodici discreti distanziati di una quantità ΔT :

$$S_{\Delta T}(x) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(x - n\Delta T) \quad n \in \mathbb{Z}$$

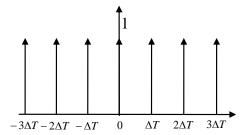


Figura 4: Treno di impulsi

1.2.9 Energia di un segnale

L'energia di un segnale è definita nel seguente modo:

$$E_f = \begin{cases} \int_{-\infty}^{+\infty} f^2(t) dt & \text{se } f \in \mathbb{R} \\ \int_{-\infty}^{+\infty} |f(t)|^2 dt & \text{con } |f(t)|^2 = \tilde{f}(t)f(t), & f \in \mathbb{C} \end{cases}$$

Un segnale si dice **ad energia finita** (o **di energia**) se l'integrale che rappresenta l'energia converge ed è diverso da 0. Quindi:

- Condizione *sufficiente* all'esistenza della sua trasformata di Fourier. Le funzioni trigonometriche non sono di energia ma hanno comunque la Trasformata di Fourier.
- **Condizione** *necessaria* per essere un segnale ad energia finita, all'infinito $(+\infty \text{ e} -\infty)$ l'ampiezza va a zero.

Alcuni esempi:

- ☆ Segnali di energia. Impulsi rettangolari, oscillazioni smorzate (sinc);
- ☆ Segnali <u>non</u> di energia. Funzioni trigonometriche sin e cos.

L'unità di misura è il joule.

1.2.10 Potenza media di un segnale

La potenza media di un segnale è definita nel seguente modo:

$$P_{f} = \begin{cases} \lim_{T \to +\infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{+\frac{T}{2}} f^{2}(t) dt & \text{se } f \in \mathbb{R} \\ \frac{T}{T} & \text{se } f \in \mathbb{R} \end{cases}$$

$$\lim_{T \to +\infty} \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{+\frac{T}{2}} |f(t)|^{2} dt & \text{con } |f(t)|^{2} = \tilde{f}(t)f(t), \quad f \in \mathbb{C}$$

Un segnale si dice **a potenza finita** (o **di potenza**) se l'integrale che rappresenta la potenza converge ed è diverso da 0. L'**unità di misura** è il *watt*. Infine, un segnale ad energia finita ha la potenza che tende a zero (per cui un segnale non può appartenere ad entrambe le categorie). Invece, esistono segnali che non sono né di energia, n* di potenza finita.

1.3 Altre operazioni fondamentali

1.3.1 Rescaling (o riscalatura)

La funzione di rescaling è definita nel seguente modo:

$$\forall f(t): D_1 \in \mathbb{R}, \quad \omega \neq 0$$

Simile allo shift, il rescaling ha una definizione generica e due varianti:

- **Definizione generica** con la funzione semplice f(t) (immagine 5).
- Ritardo <u>lineare</u> del segnale di un fattore ω con la funzione $f(\omega t), 0 < \omega < 1$ (immagine 6).
- Accelero <u>lineare</u> del segnale di un fattore ω con la funzione $f(\omega t), \omega > 1$ (immagine 7).

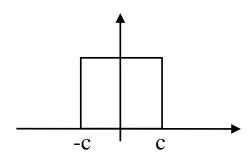


Figura 5: Definizione generica

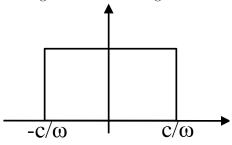


Figura 6: Ritardo <u>lineare</u> del segnale di un fattore ω

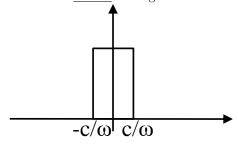


Figura 7: Accelero <u>lineare</u> del segnale di un fattore ω

1.3.2 Cross-Correlazione

Dati $f_1(\tau), f_2(\tau)$ segnali continui, $\tau \in \mathbb{R}$ il segnale di **cross-correlazione** viene definito come:

$$f_1 \otimes f_2(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} \tilde{f}_1(\tau) f_2(\tau - t) d\tau$$

In cui $\tilde{f}_1(\tau)$ rappresenta un complesso coniugato. Nel caso in cui f_1 è reale, allora $\tilde{f}_1(\tau) \to f_1(\tau)$.

Infine, con t=0 si ha l'*integrale di cross-correlazione*, il quale è definito se l'integrale converge (ovviamente se il segnale non è né di energia, né di potenza, la convergenza non esiste!).