

TEOREMA DI FOURIER

Un segnale comunque complesso può essere scomposto come somma di segnali elementari. Questi segnali elementari sono sinusoidi di ampiezza opportuna e frequenza multipla del segnale stesso.

Per un segnale periodico $s(t) = s(t + KT)$ con $K = 1, 2, 3, \dots$ e T **Periodo** del segnale

La **SERIE DI FOURIER** in **forma trigonometrica** ha la seguente espressione:

$$s(t) = C_0 + \sum_{k=1}^{+\infty} (A_k \cos k\omega t + B_k \sin k\omega t) \quad \text{con } t \in \left(-\frac{T}{2}, +\frac{T}{2}\right)$$

$$\text{dove } C_0 = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} s(t) dt ; \quad A_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} s(t) \cos k\omega t dt \quad e \quad B_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} s(t) \sin k\omega t dt$$

Il segnale $s(t)$ è rappresentato come somma di un termine costante (C_0) e di termini costituiti da segnali sinusoidali con periodo T/K , ovvero con frequenza angolare $K\omega$.

$$s(t) = C_0 + A_1 \cos \omega t + A_2 \cos 2\omega t + A_3 \cos 3\omega t + \dots \\ + B_1 \sin \omega t + B_2 \sin 2\omega t + B_3 \sin 3\omega t + \dots$$

La più bassa frequenza, cioè $\omega = 2\pi/T$ è detta frequenza **fondamentale** del segnale $s(t)$; le altre frequenze, tutte multiple della fondamentale vengono dette **armoniche** del segnale $s(t)$.

C_0 è detta **componente continua**.

La rappresentazione su assi ω, C_k prende il nome di **spettro di ampiezza** ed è costituito da una serie di righe di ampiezza C_k e distanziate di ω .

Nota Bene - questo perché lo spettro unilatero di Fourier di una sinusoidale è una riga (delta di Dirac), di ampiezza pari a quella della sinusoidale e centrata alla frequenza del segnale stesso.

Lo spettro di un segnale periodico è quindi costituito da un'insieme di righe.

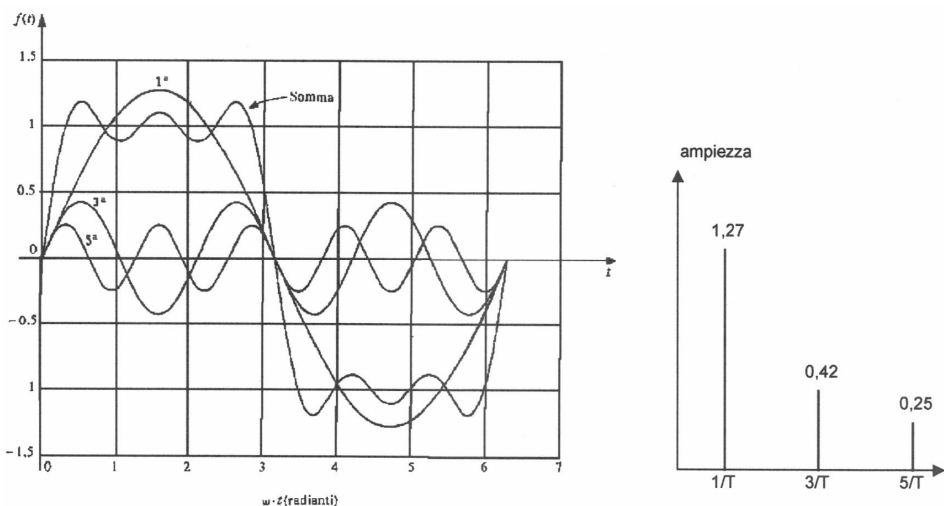


Figura 1. O.q. bipolare dispari a valor medio nullo di ampiezza $A=1$ e periodo T : prime tre componenti armoniche della serie di Fourier e relativo spettro.

Addendum

Per le funzioni **pari**: $s(t) = s(-t)$

Esempi di funzioni pari sono (t^2, t^4, \dots) e $\cos \omega t$.

Per le funzioni **dispari**: $s(t) = -s(-t)$

Esempi di funzioni dispari sono (t, t^3, \dots) e $\sin \omega t$.

Il prodotto di una funzione pari per una dispari dà come risultato una funzione dispari, Il prodotto di due funzioni pari o due funzioni dispari dà come risultato una funzione pari.

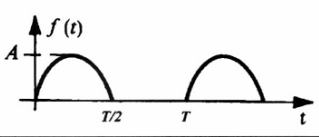
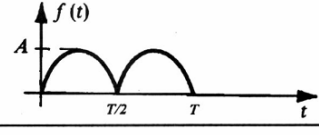
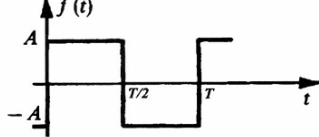
Sapendo che $\int_{-T/2}^{+T/2} \text{funzione dispari } dt = 0$

Si può concludere che

Se $s(t)$ **pari**, $B_k = 0 \rightarrow \Sigma \cos$

Se $s(t)$ **dispari**, $A_k = 0 \rightarrow \Sigma \sin$ e $C_0 = 0$.

Alcuni esempi di sviluppo in serie di Fourier sono riportati in tabella 1:

Funzione	$f(t)$	Sviluppo in serie
Sinusoide a una semionda. $f(t) = \begin{cases} A \cdot \sin \omega t; & 0 \leq t < T/2 \\ 0 & ; T/2 \leq t < T \end{cases}$		$f(t) = \frac{A}{\pi} + \frac{A}{2} \sin \omega t - \frac{2A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos 2n\omega t}{(2n)^2 - 1}$ <p style="text-align: center;">con $T = 2\pi / \omega$</p>
Sinusoide a doppia semionda. $f(t) = A \cdot \sin \omega t $		$f(t) = \frac{2A}{\pi} + \frac{4A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos 2n\omega t}{(2n)^2 - 1}$
Onda quadra bipolare. $f(t) = \begin{cases} A; & 0 < t < T/2 \\ -A; & T/2 < t < T \end{cases}$		$f(t) = \frac{4A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\sin n\omega t}{n}$ <p style="text-align: center;">per n dispari</p>

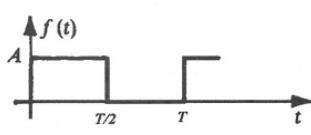
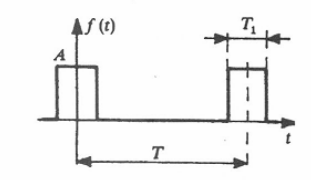
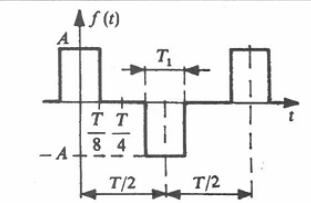
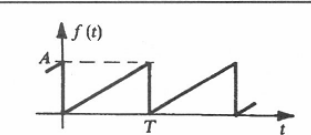
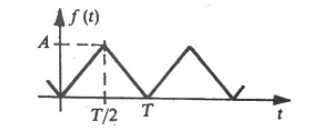
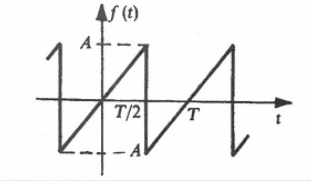
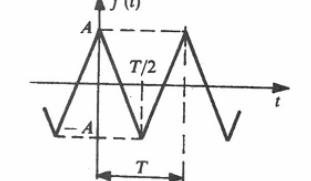
<p>Onda quadra unipolare.</p> $f(t) = \begin{cases} A; & 0 < t < T/2 \\ 0; & T/2 < t < T \end{cases}$		$f(t) = \frac{A}{2} + \frac{2A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\text{senn}\omega t}{n}$ <p>per n dispari</p>
<p>Onda rettangolare unipolare</p> <p>Duty - cycle $D = T_1/T$.</p> $f(t) = \begin{cases} A; & 0 < t < \frac{T_1}{2} \\ 0; & \frac{T_1}{2} < t < T - \frac{T_1}{2} \\ A; & T - \frac{T_1}{2} < t < T \end{cases}$		$f(t) = A \cdot D + 2A \cdot D \sum_{n=1}^{\infty} \left(\frac{\text{senn}\pi n D}{n\pi D} \right) \cdot \cos n\omega t$ <p>per $D = 0.5$ codice NRZ per $D = 0.25$ codice RZ 50 %</p>
<p>Onda rettangolare in codice AMI 50% (Alternative Mark inversion).</p> $T_1 = \frac{T}{4}$		$f(t) = A \cdot \left(\frac{\text{senn}\pi / 4}{n\pi / 4} \right) \cdot \cos n\omega t$ <p>per n dispari</p>
<p>Dente di sega unipolare</p> $f(t) = \frac{A}{T} \cdot t; \quad 0 < t < T$		$f(t) = \frac{A}{2} - \frac{A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\text{senn}\omega t}{n}$
<p>Onda triangolare unipolare</p> $f(t) = \begin{cases} \frac{2A}{T} \cdot t; & 0 < t < \frac{T}{2} \\ 2A \left(1 - \frac{t}{T} \right); & \frac{T}{2} < t < T \end{cases}$		$f(t) = \frac{A}{2} - \frac{4A}{\pi^2} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos n\omega t}{n^2}$ <p>per n dispari</p>
<p>Dente di sega unipolare</p> $f(t) = \frac{2A}{T} \cdot T; \quad -\frac{T}{2} < t < \frac{T}{2}$		$f(t) = \frac{2A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} (-1)^{n+1} \frac{\text{senn}\omega t}{n}$
<p>Onda triangolare</p> $f(t) = \begin{cases} A \left(1 - \frac{4t}{T} \right); & 0 < t < \frac{T}{2} \\ A \left(-3 + \frac{4t}{T} \right); & \frac{T}{2} < t < T \end{cases}$		$f(t) = \frac{8A}{\pi^2} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos n\omega t}{n^2}$ <p>per n dispari</p>

Tabella 1. Sviluppo in serie di Fourier.

LA TRASFORMATA DI FOURIER

La trasformata di Fourier è un operatore matematico che consente di trasformare una funzione del tempo $f(t)$ periodica o non periodica in una funzione $F(j\omega)$ di variabile complessa.

Valgono le seguenti relazioni:

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt \quad \text{e} \quad f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

La prima relazione è nota come **trasformata di Fourier** o *integrale di Fourier*, la seconda è nota come **antitrasformata di Fourier**.

Si indicano nel seguente modo: $F(j\omega) = \mathcal{F}[f(t)]$ e $f(t) = \mathcal{F}^{-1}[F(j\omega)]$

Operazione	Segnale	Trasformata di Fourier
	$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega \quad X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$ $y(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} Y(\omega) e^{j\omega t} d\omega \quad Y(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} y(t) e^{-j\omega t} dt$	
1. <i>Amplificazione</i>	$Ax(t)$	$AX(\omega)$
2. <i>Inversione asse tempi</i>	$x(-t)$	$X(-\omega)$
3. <i>Coniugazione</i>	$x^*(t)$	$X^*(-\omega)$
4. <i>Anticipo o ritardo</i>	$x(t \pm \vartheta)$	$X(\omega) e^{\pm j\omega \vartheta}$
5. <i>Traslazione in frequenza</i>	$x(t) e^{j\omega_0 t}$	$X(\omega - \omega_0)$
6. <i>Derivazione</i>	$\dot{x}(t)$	$j\omega X(\omega)$
7. <i>Integrazione</i>	$\int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$	$\frac{X(\omega)}{j\omega} + \pi X(0) \delta(\omega)$
8. <i>Convoluzione</i>	$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) y(t-\tau) d\tau$	$X(\omega) Y(\omega)$
9. <i>Prodotto</i>	$x(t) \cdot y(t)$	$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(a) Y(\omega - a) da$
10. <i>Autocorrelazione</i>	$\int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau) x^*(t) dt$	$ X(\omega) ^2$
11. <i>Mutua correlazione</i>	$\int_{-\infty}^{\infty} x(t+\tau) y^*(t) dt$	$X(\omega) Y^*(\omega)$
12. <i>Dualità</i>	$X(t)$	$2\pi x(-\omega)$

Tabella 2. Proprietà della trasformata di Fourier.

In tabella 3 sono riportati alcuni esempi di spettro di segnali più comuni per le TLC.

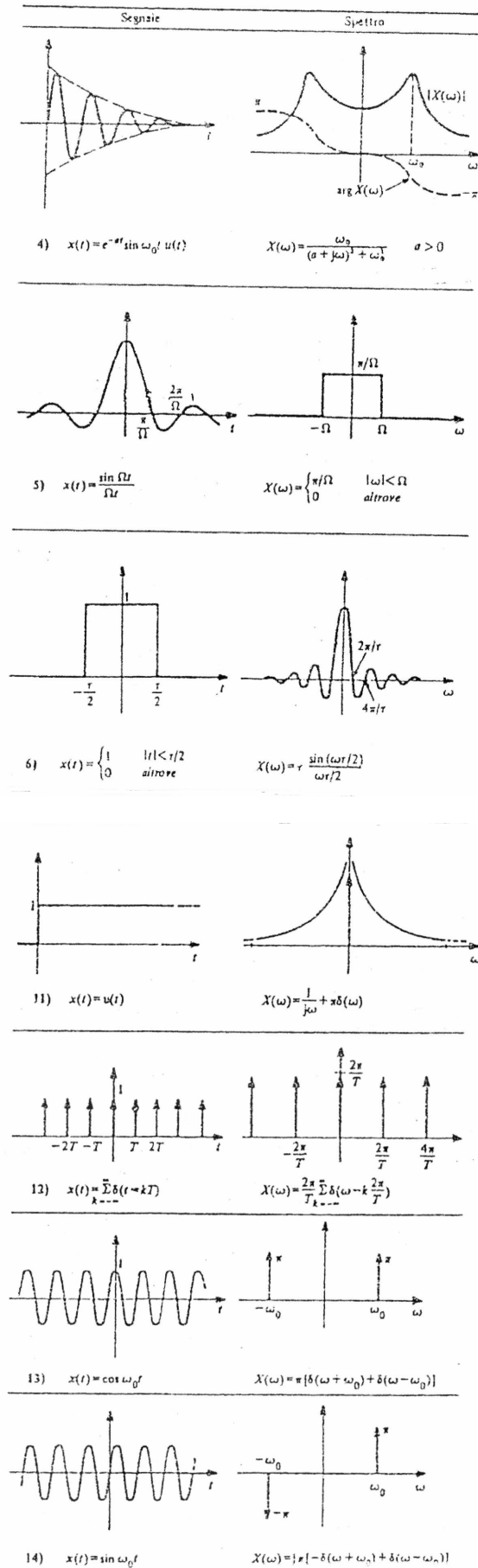
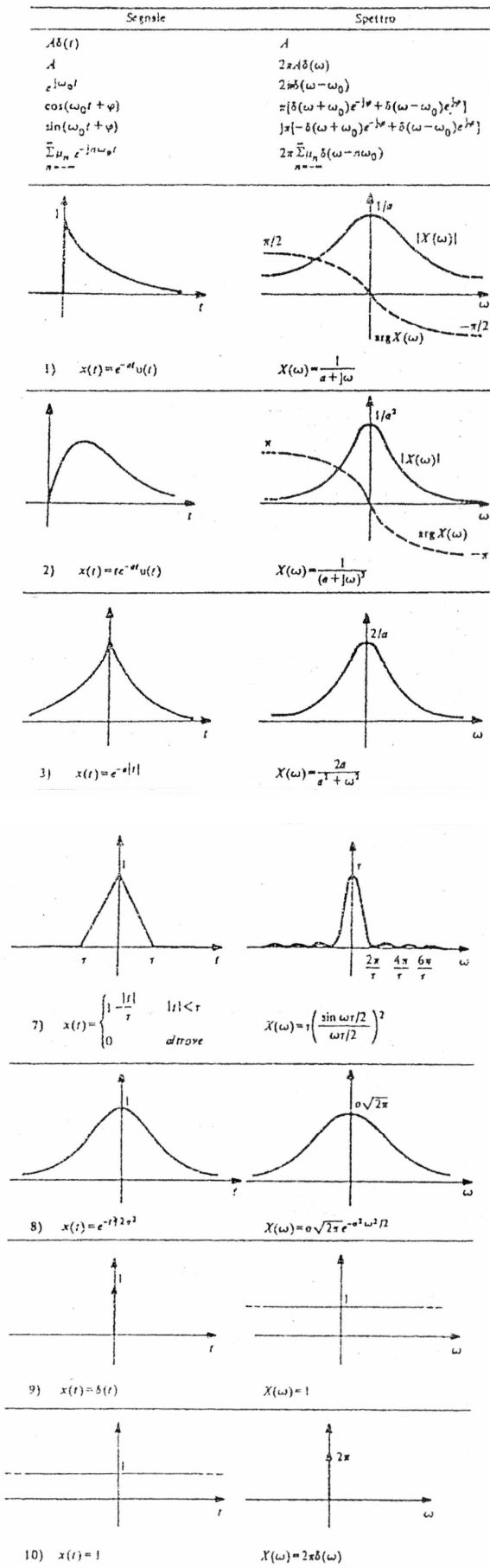


Tabella 3. Esempi di spettri.