

SEGNALI A TEMPO CONTINUO

Impulso e altri segnali canonici

Trasformata di Laplace

Serie di Fourier

Trasformata di Fourier

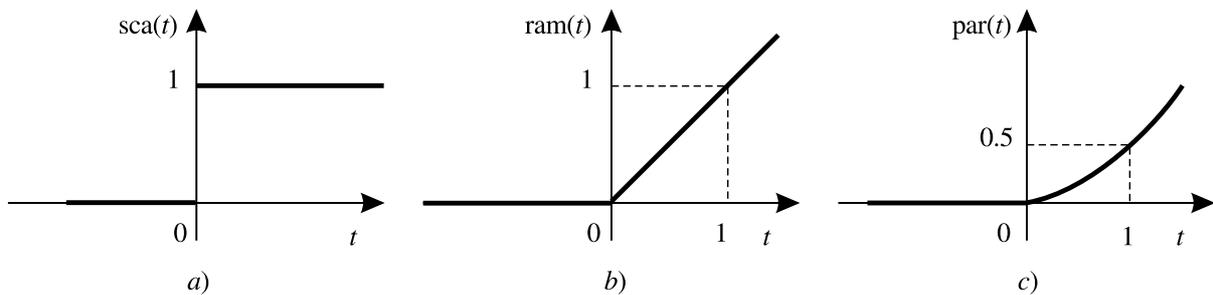
IMPULSO E ALTRI SEGNALI CANONICI

- Segnali canonici

$$\text{sca}(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & t \geq 0 \end{cases} \quad (\text{scalino})$$

$$\text{ram}(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t & t \geq 0 \end{cases} \quad (\text{rampa})$$

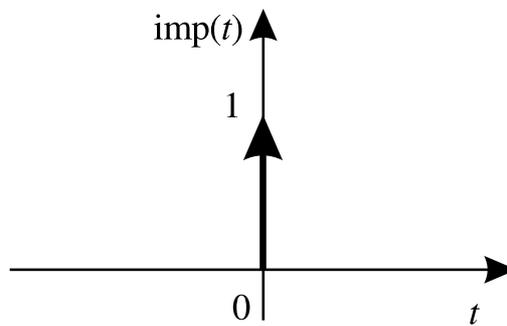
$$\text{par}(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ t^2/2 & t \geq 0 \end{cases} \quad (\text{parabola})$$



$$\int_{-\infty}^t \text{sca}(\tau) d\tau = \text{ram}(t) \quad \int_{-\infty}^t \text{ram}(\tau) d\tau = \text{par}(t)$$

- Impulso di Dirac

$$\text{imp}(t) = 0 \quad t \neq 0$$
$$\int_{-\infty}^{+\infty} \text{imp}(t) dt = 1$$



$$\text{imp}_\epsilon(t) = \begin{cases} 1/\epsilon & 0 \leq t < \epsilon \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

$$\lim_{\epsilon \rightarrow 0} \text{imp}_\epsilon(t) = \text{imp}(t)$$

$$\varphi(t)\text{imp}(t - \tau) = \varphi(\tau)\text{imp}(t - \tau)$$

$$\Downarrow$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \varphi(t)\text{imp}(t - \tau)dt = \varphi(\tau) \int_{-\infty}^{+\infty} \text{imp}(t - \tau)dt = \varphi(\tau)$$

$$\int_{-\infty}^t \text{imp}(\tau)d\tau = \text{sca}(t) \quad t \neq 0$$

$$\frac{d(\text{sca}(t))}{dt} = \text{imp}(t)$$

TRASFORMATA DI LAPLACE

Generalità

- Funzione complessa f di variabile reale t , $s = \sigma + j\omega$:

$$F(s) = \mathcal{L}[f(t)] = \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st} dt$$

- ★ $\exists s$: convergenza integrale $\Rightarrow \bar{\sigma}$: ascissa di convergenza ($F(s)$ esiste nel semipiano $\text{Re}(s) > \bar{\sigma}$)

- Trasformata razionale

$$F(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- ★ radici di $N(s) = 0$: zeri

- ★ radici di $D(s) = 0$: poli (f reale: $\bar{\sigma} = \max(\text{Re}(s))$)

- Formula di antitrasformazione ($\sigma > \bar{\sigma}$)

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1}[F(s)] = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds$$

- ★ $f(t) = 0, t < 0 \Rightarrow$ corrispondenza biunivoca

- Trasformata dell'impulso

$$\mathcal{L}[\text{imp}(t)] = \int_{0^-}^{+\infty} \text{imp}(t)e^{-st} dt = e^{-s0} = 1$$

- Trasformata dello scalino ($\bar{\sigma} = 0$)

$$\begin{aligned}\mathcal{L}[\text{sca}(t)] &= \int_0^{+\infty} \text{sca}(t)e^{-st} dt = \int_0^{+\infty} e^{-st} dt \\ &= \left. \frac{e^{-st}}{-s} \right|_0^{+\infty} = \left[\frac{e^{-\sigma t}}{-(\sigma + j\omega)} (\cos(\omega t) - j\sin(\omega t)) \right] \Big|_0^{+\infty} \\ &= \frac{0 - 1}{-(\sigma + j\omega)} = \frac{1}{s}\end{aligned}$$

Proprietà principali

- Linearità

$$\mathcal{L}[\alpha f(t) + \beta g(t)] = \alpha F(s) + \beta G(s)$$

- Traslazione nel dominio del tempo

$$\mathcal{L}[\hat{f}(t)] = \mathcal{L}[f(t - \tau)] = e^{-\tau s} F(s)$$

$$\star f(t) = \alpha \text{sca}(t - \tau_1) + \beta \text{sca}(t - \tau_2)$$

$$\begin{aligned}\mathcal{L}[f(t)] &= \mathcal{L}[\alpha \text{sca}(t - \tau_1)] + \mathcal{L}[\beta \text{sca}(t - \tau_2)] \\ &= \alpha \mathcal{L}[\text{sca}(t - \tau_1)] + \beta \mathcal{L}[\text{sca}(t - \tau_2)] \\ &= \alpha \frac{e^{-\tau_1 s}}{s} + \beta \frac{e^{-\tau_2 s}}{s}\end{aligned}$$

- Traslazione nel dominio della variabile complessa

$$\mathcal{L} [\hat{f}(t)] = \mathcal{L}[e^{\alpha t} f(t)] = F(s - \alpha)$$

- ★ trasformata dell'esponenziale ($\bar{\sigma} = \alpha$)

$$\mathcal{L} [e^{\alpha t} \text{sca}(t)] = \frac{1}{s - \alpha}$$

- ★ trasformata del coseno ($\bar{\sigma} = 0$)

$$\begin{aligned} \mathcal{L}[\cos(\omega t) \text{sca}(t)] &= \mathcal{L} \left[\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \text{sca}(t) \right] \\ &= \frac{1}{2} \left(\frac{1}{s - j\omega} + \frac{1}{s + j\omega} \right) = \frac{s}{s^2 + \omega^2} \end{aligned}$$

- Derivazione nel dominio del tempo

$$\mathcal{L} \left[\dot{f}(t) \right] = sF(s) - f(0^-)$$

- ★ derivate successive (s operatore di derivazione)

$$\mathcal{L} \left[\ddot{f}(t) \right] = s^2 F(s) - sf(0) - \dot{f}(0)$$

$$\vdots = \vdots$$

$$\mathcal{L} \left[\frac{d^n f(t)}{dt^n} \right] = s^n F(s) - \sum_{i=1}^n s^{n-i} \frac{d^{i-1} f(t)}{dt^{i-1}} \Big|_{t=0}$$

- ★ trasformata del seno ($\bar{\sigma} = 0$)

$$\begin{aligned} \mathcal{L}[\sin(\omega t)\text{sca}(t)] &= \mathcal{L} \left[\frac{1}{\omega} \left(\text{imp}(t) - \frac{d(\cos(\omega t)\text{sca}(t))}{dt} \right) \right] \\ &= \frac{1}{\omega} \left[1 - \left(s \frac{s}{s^2 + \omega^2} \right) \right] = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} \end{aligned}$$

- Derivazione nel dominio della variabile complessa

$$\mathcal{L}[tf(t)] = -\frac{dF(s)}{ds}$$

- ★ trasformata della rampa

$$\mathcal{L}[\text{ram}(t)] = -\frac{d\left(\frac{1}{s}\right)}{ds} = \frac{1}{s^2}$$

- Integrazione nel dominio del tempo ($1/s$ operatore di integrazione)

$$\mathcal{L} \left[\int_0^t f(\tau) d\tau \right] = \frac{1}{s} F(s)$$

★ trasformata della parabola

$$\mathcal{L}[\text{par}(t)] = \frac{1}{s} \mathcal{L}[\text{ram}(t)] = \frac{1}{s^3}$$

- Convoluzione nel dominio del tempo

★ prodotto di convoluzione

$$\begin{aligned} f_1(t) \star f_2(t) &= \int_{-\infty}^{+\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} f_1(t - \eta) f_2(\eta) d\eta \\ &= \int_0^{+\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau = \int_0^{+\infty} f_1(t - \eta) f_2(\eta) d\eta \end{aligned}$$

⇓

$$\mathcal{L}[f_1(t) \star f_2(t)] = F_1(s) F_2(s)$$

★ $f_1(t) = e^{\alpha t} \text{sca}(t)$, $f_2(t) = \text{sca}(t)$

$$\mathcal{L}[f_1(t) \star f_2(t)] = \frac{1}{s(s - \alpha)}$$

- Teorema del valore iniziale (f ha trasformata razionale F con grado del denominatore maggiore del grado del numeratore)

$$f(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$$

- Teorema del valore finale (f ha trasformata razionale F con grado del denominatore maggiore del grado del numeratore e poli nulli o con parte reale negativa)

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$

$$\star f(t) = e^{\alpha t} \text{sca}(t)$$

$$[e^{\alpha t} \text{sca}(t)]|_{t=0^+} = \lim_{s \rightarrow \infty} s \frac{1}{s - \alpha} = 1$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} e^{\alpha t} \text{sca}(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s - \alpha} = \begin{cases} 0 & \alpha < 0 \\ 1 & \alpha = 0 \end{cases}$$

- Tabella di trasformate

$f(t)$	$F(s)$
$\text{imp}(t)$	1
$\text{sca}(t)$	$\frac{1}{s}$
$\text{ram}(t)$	$\frac{1}{s^2}$
$\text{par}(t)$	$\frac{1}{s^3}$
$e^{\alpha t} \text{sca}(t)$	$\frac{1}{s - \alpha}$
$te^{\alpha t} \text{sca}(t)$	$\frac{1}{(s - \alpha)^2}$
$\sin(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$
$\cos(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{s}{s^2 + \omega^2}$
$t \sin(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{2\omega s}{(s^2 + \omega^2)^2}$
$t \cos(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{s^2 - \omega^2}{(s^2 + \omega^2)^2}$
$e^{\sigma t} \sin(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{\omega}{(s - \sigma)^2 + \omega^2}$
$e^{\sigma t} \cos(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{s - \sigma}{(s - \sigma)^2 + \omega^2}$
$te^{\sigma t} \sin(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{2\omega(s - \sigma)}{[(s - \sigma)^2 + \omega^2]^2}$
$te^{\sigma t} \cos(\omega t) \text{sca}(t)$	$\frac{(s - \sigma)^2 - \omega^2}{[(s - \sigma)^2 + \omega^2]^2}$

Sviluppo di Heaviside

- Antitrasformazione di funzione razionale

$$F(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

- ★ grado di $D(s)$ maggiore del grado di $N(s)$
- ★ $N(s)$ e $D(s)$ a coefficienti reali

- Poli distinti

$$D(s) = \prod_{i=1}^n (s + p_i) \quad p_h \neq p_j, h \neq j$$

$$\frac{N(s)}{\prod_{i=1}^n (s + p_i)} \equiv \sum_{i=1}^n \frac{P_i}{s + p_i}$$

★ calcolo dei residui

$$P_i = \frac{N(-p_i)}{\prod_{j=1, j \neq i}^n (p_j - p_i)} = \frac{N(-p_i)}{\left. \frac{dD(s)}{ds} \right|_{s=-p_i}} = [(s + p_i)F(s)] \Big|_{s=-p_i}$$

⇓

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1}[F(s)] = \mathcal{L}^{-1} \left[\sum_{i=1}^n \frac{P_i}{s + p_i} \right] = \left(\sum_{i=1}^n P_i e^{-p_i t} \right) \text{sca}(t)$$

• Esempio

$$F(s) = \frac{s - 10}{(s + 2)(s + 5)}$$

$$\frac{s - 10}{(s + 2)(s + 5)} \equiv \frac{P_1}{s + 2} + \frac{P_2}{s + 5}$$

$$P_1 = \frac{-2 - 10}{-2 + 5} = -4 \quad P_2 = \frac{-5 - 10}{-5 + 2} = 5$$

⇓

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{s - 10}{(s + 2)(s + 5)} \right] = (-4e^{-2t} + 5e^{-5t}) \text{sca}(t)$$

- Poli complessi coniugati ($p_j = \bar{p}_i$)

$$\frac{P_i}{s + p_i} + \frac{P_j}{s + p_j} = \frac{P_i}{s + p_i} + \frac{\bar{P}_i}{s + \bar{p}_i}$$

⇓

$$\begin{aligned} P_i e^{-p_i t} + P_j e^{-p_j t} &= P_i e^{-p_i t} + \bar{P}_i e^{-\bar{p}_i t} \\ &= 2|P_i| e^{\operatorname{Re}(-p_i)t} \cos(\operatorname{Im}(-p_i)t + \arg P_i) \end{aligned}$$

★ in alternativa: identità dei polinomi

- Esempio

$$F(s) = \frac{100}{(s+1)(s^2+4s+13)}$$

$$P_1 = \frac{100}{(2-j3-1)(2+j3-1)} = 10$$

$$P_2 = \frac{100}{(1-2+j3)(2+j3-2+j3)} = -\frac{5}{3}(3-j)$$

↓

$$\begin{aligned} f(t) &= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{100}{(s+1)(s^2+4s+13)} \right] \\ &= 10 \left[e^{-t} + \frac{\sqrt{10}}{3} e^{-2t} \cos(3t + \arg(j-3)) \right] \text{sca}(t) \end{aligned}$$

★ in alternativa

$$\frac{100}{(s+1)(s^2+4s+13)} \equiv \frac{P_1}{s+1} + \frac{\Phi s + \Psi}{s^2+4s+13}$$

$$100 \equiv 10(s^2+4s+13) + (\Phi s + \Psi)(s+1)$$

$$\Downarrow \quad (s=0, s=1)$$

$$100 = 130 + \Psi$$

$$100 = 180 + (\Phi + \Psi)2$$

$$\Phi = -10 \quad \Psi = -30$$

$$\Downarrow$$

$$\begin{aligned} f(t) &= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{100}{(s+1)(s^2+4s+13)} \right] \\ &= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{10}{s+1} - \frac{10(s+3)}{s^2+4s+13} \right] \\ &= 10\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s+1} - \frac{s+3}{s^2+4s+13} \right] \\ &= 10\mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s+1} - \frac{s+2}{(s+2)^2+3^2} - \frac{1}{3} \frac{3}{(s+2)^2+3^2} \right] \\ &= 10 \left[e^{-t} - e^{-2t} \left(\cos(3t) + \frac{1}{3} \sin(3t) \right) \right] \text{sca}(t) \end{aligned}$$

- Poli multipli

$$D(s) = \prod_{i=1}^{\mu} (s + p_i)^{n_i} \quad p_h \neq p_j, h \neq j$$

$$\frac{N(s)}{\prod_{i=1}^{\mu} (s + p_i)^{n_i}} \equiv \sum_{i=1}^{\mu} \sum_{h=1}^{n_i} \frac{P_{i,h}}{(s + p_i)^h}$$

★ calcolo dei residui

$$P_{i,h} = \frac{1}{(n_i - h)!} \left. \frac{d^{n_i-h} [(s + p_i)^{n_i} F(s)]}{ds^{n_i-h}} \right|_{s=-p_i}$$

⇓

$$\begin{aligned} f(t) &= \mathcal{L}^{-1}[F(s)] = \mathcal{L}^{-1} \left[\sum_{i=1}^{\mu} \sum_{h=1}^{n_i} \frac{P_{i,h}}{(s + p_i)^h} \right] \\ &= \left(\sum_{i=1}^{\mu} \sum_{h=1}^{n_i} P_{i,h} \frac{t^{h-1} e^{-p_i t}}{(h-1)!} \right) \text{sca}(t) \end{aligned}$$

- Esempio

$$F(s) = \frac{s + 18}{s(s + 3)^2}$$

$$\frac{s + 18}{s(s + 3)^2} \equiv \frac{P_{1,1}}{s} + \frac{P_{2,1}}{s + 3} + \frac{P_{2,2}}{(s + 3)^2}$$

$$P_{1,1} = [sF(s)]|_{s=0} = \frac{s + 18}{(s + 3)^2} \Big|_{s=0} = 2$$

$$P_{2,1} = \frac{d[(s + 3)^2 F(s)]}{ds} \Big|_{s=-3} = -2$$

$$P_{2,2} = [(s + 3)^2 F(s)]|_{s=-3} = -5$$

↓

$$\begin{aligned} f(t) &= \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{s + 18}{s(s + 3)^2} \right] = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{2}{s} - \frac{2}{s + 3} - \frac{5}{(s + 3)^2} \right] \\ &= (2 - 2e^{-3t} - 5te^{-3t}) \text{ sca}(t) \end{aligned}$$

SERIE DI FOURIER

Forma esponenziale

- Funzione periodica

$$f(t + T) = f(t) \quad \forall t$$

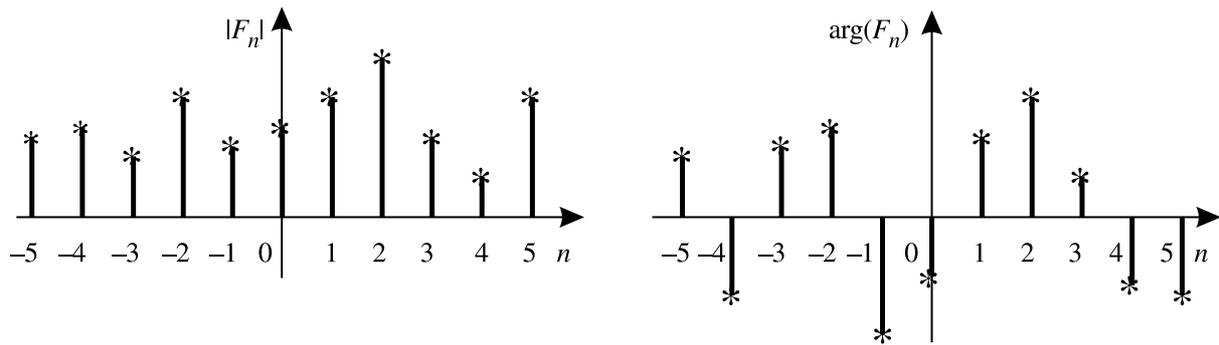
★ coefficienti di Fourier ($\omega_0 = 2\pi/T$)

$$F_n = \frac{1}{T} \int_T f(t) e^{-jn\omega_0 t} dt \quad n = \dots, -2, -1, 0, 1, 2, \dots$$

- Spettro di f : F_n

- ★ spettro di ampiezza: $|F_n|$

- ★ spettro di fase: $\arg(F_n)$



- serie di Fourier

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} F_n e^{jn\omega_0 t}$$

Forma trigonometrica

- f reale ($F_{-n} = \bar{F}_n, n = 1, 2, \dots$)

$$\begin{aligned}
 f(t) &= F_0 + \sum_{n=1}^{+\infty} [F_n e^{jn\omega_0 t} + \bar{F}_n e^{-jn\omega_0 t}] \\
 &= F_0 + 2 \sum_{n=1}^{+\infty} [F_{cn} \cos(n\omega_0 t) + F_{sn} \sin(n\omega_0 t)] \\
 &= F_0 + 2 \sum_{n=1}^{+\infty} |F_n| \cos(n\omega_0 t + \arg F_n)
 \end{aligned}$$

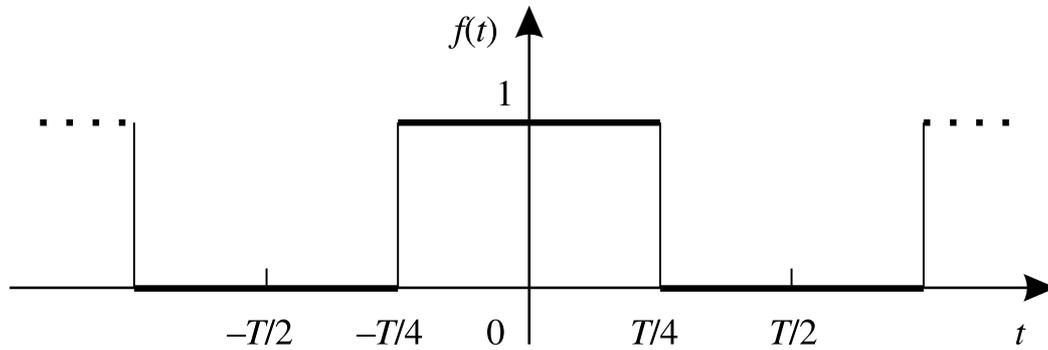
$$F_{cn} = 2\operatorname{Re}(F_n) = \frac{2}{T} \int_T f(t) \cos(n\omega_0 t) dt \quad n = 1, 2, \dots$$

$$F_{sn} = -2\operatorname{Im}(F_n) = \frac{2}{T} \int_T f(t) \sin(n\omega_0 t) dt \quad n = 1, 2, \dots$$

- Analisi armonica (nel dominio della frequenza)
 - ★ F_0 : componente a pulsazione nulla
 - ★ F_n : armoniche ($n = 1$ fondamentale)
 - ★ $\min n_1 : F_{n_1} \neq 0$ (pulsazione minima), $\max n_2 : F_{n_2} \neq 0$ (pulsazione massima) $\Rightarrow [n_1\omega_0, n_2\omega_0]$ (banda)

- Sviluppo in serie dell'onda quadra

$$f(t) = \begin{cases} 0 & -T/2 \leq t < -T/4 \\ 1 & -T/4 \leq t < T/4 \\ 0 & T/4 \leq t < T/2 \end{cases}$$



$$F_n = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) e^{-jn\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_{-T/4}^{T/4} f(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

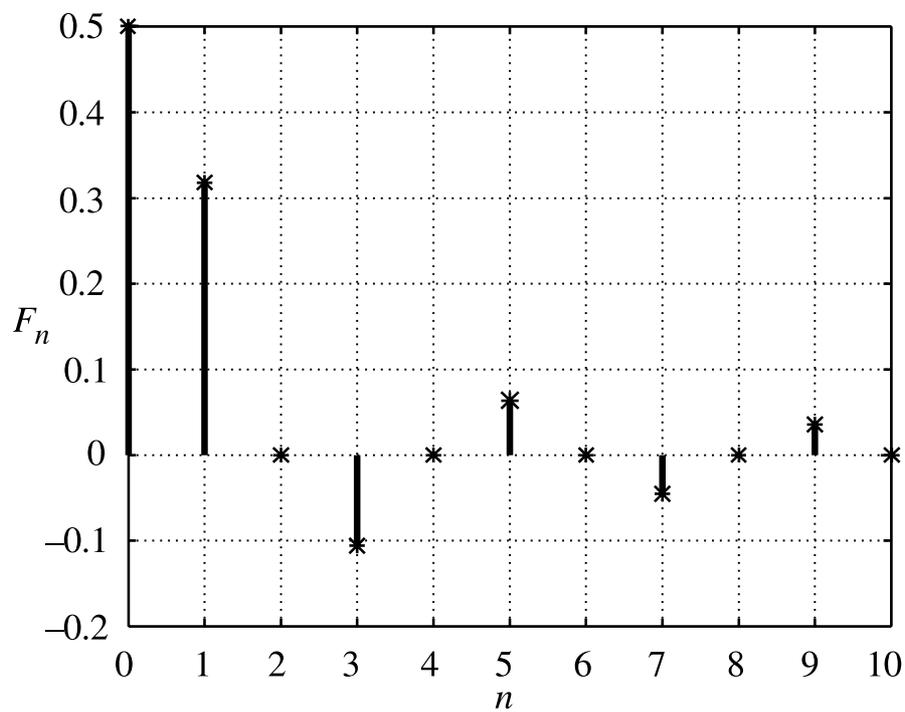
⇓

★ segnale a banda illimitata

$$F_0 = \frac{1}{2}$$

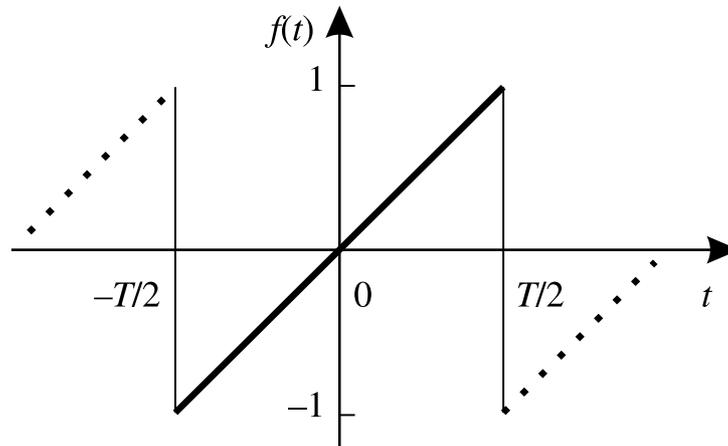
$$|F_n| = \left| \frac{1}{2} \frac{\sin(n\pi/2)}{n\pi/2} \right| = \begin{cases} 1/n\pi & n \text{ dispari} \\ 0 & n \text{ pari} \end{cases}$$

$$\arg F_n = \arg \left(\frac{1}{2} \frac{\sin(n\pi/2)}{n\pi/2} \right) = \begin{cases} 0 & n = 1, 5, 9 \dots \\ \pi & n = 3, 7, 11 \dots \end{cases}$$



- Esempio

$$f(t) = \frac{2}{T}t \quad -T/2 \leq t < T/2$$

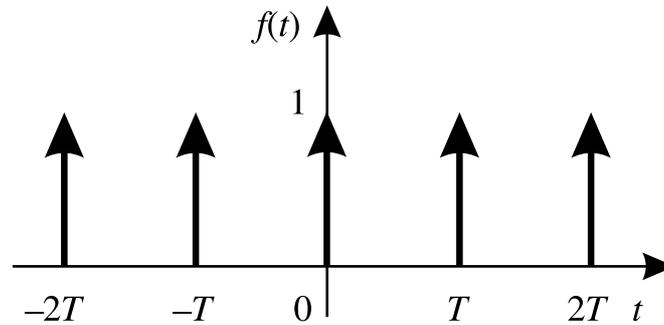


★ segnale a banda illimitata

$$F_0 = 0 \quad F_n = j \frac{1}{n\pi} \cos(n\pi) \quad n = \dots, -2, -1, 1, 2, \dots$$

- Sviluppo in serie di un treno di impulsi

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \text{imp}(t - kT)$$

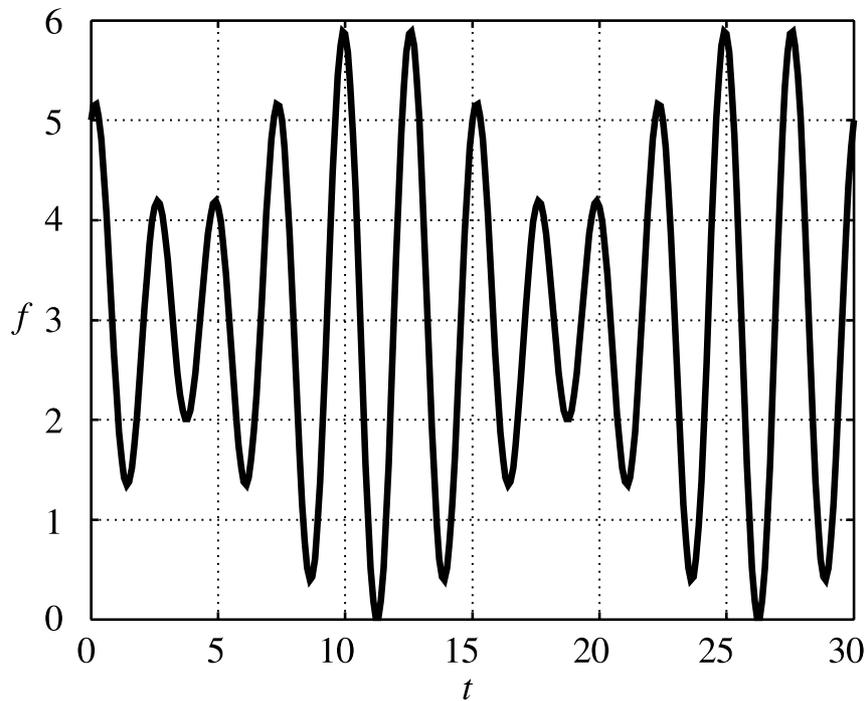


- ★ segnale a banda illimitata

$$\begin{aligned} F_n &= \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \text{imp}(t - kT) e^{-jn\omega_0 t} dt \\ &= \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} \text{imp}(t - kT) e^{-jn\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \end{aligned}$$

- Esempio ($\omega_0 = 2\pi/15$)

$$f(t) = 3 + \sin\left(\frac{2}{3}\pi t\right) + 2\cos\left(\frac{4}{5}\pi t\right)$$



★ segnale a banda limitata $[0, 4\pi/5]$

$$F_0 = 3 \quad F_{s5} = 1 \quad F_{c6} = 2$$

Proprietà principali

- Linearità: f con spettro F_n , g con spettro $G_n \Rightarrow \alpha f + \beta g$ con spettro $\alpha F_n + \beta G_n$
- Funzione pari: $f(-t) = f(t) \Rightarrow F_{sn} = 0, n = 1, 2, \dots$
- Funzione dispari: $f(-t) = -f(t) \Rightarrow F_0 = 0, F_{cn} = 0, n = 1, 2, \dots$
- Uguaglianza di Parseval

$$\frac{1}{T} \int_T |f(t)|^2 dt = \sum_{n=-\infty}^{=\infty} |F_n|^2$$

- ★ f reale \Rightarrow potenza media del segnale
- ★ banda essenziale: tra la minima e quella a cui 95% della potenza media

TRASFORMATA DI FOURIER

Forma esponenziale

- Funzione f complessa \Rightarrow spettro di f

$$F(j\omega) = \mathcal{F}[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt$$

★ $|F(j\omega)|$: spettro di ampiezza

★ $\arg F(j\omega)$: spettro di fase

- Formula di antitrasformazione

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1}[F(j\omega)] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega)e^{j\omega t} d\omega$$

★ f reale ($F(-j\omega) = \bar{F}(j\omega)$)

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1}[F(j\omega)] = \frac{1}{2\pi} \int_0^{+\infty} [F(j\omega)e^{j\omega t} + \bar{F}(j\omega)e^{-j\omega t}] d\omega$$

Forma trigonometrica

$$\begin{aligned}
 f(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_0^{+\infty} [F(j\omega) (\cos(\omega t) + j\sin(\omega t)) \\
 &\quad + \bar{F}(j\omega) (\cos(\omega t) - j\sin(\omega t))] d\omega \\
 &= \frac{1}{2\pi} \int_0^{+\infty} [F_c(j\omega)\cos(\omega t) + F_s(j\omega)\sin(\omega t)] d\omega \\
 &= \frac{1}{\pi} \int_0^{+\infty} |F(j\omega)| \cos(\omega t + \arg F(j\omega)) d\omega
 \end{aligned}$$

$$F_c(j\omega) = 2\operatorname{Re}(F(j\omega)) = 2 \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\cos(\omega t)dt$$

$$F_s(j\omega) = -2\operatorname{Im}(F(j\omega)) = 2 \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\sin(\omega t)dt$$

- Analisi armonica (nel dominio della frequenza)

- ★ infinità di armoniche

- ★ $\min \omega_1 : F_{j\omega_1} \neq 0$ (pulsazione minima), $\max \omega_2 : F_{j\omega_2} \neq 0$ (pulsazione massima) $\Rightarrow [\omega_1, \omega_2]$ (banda)

- Trasformata dell'impulso

$$\mathcal{F}[\text{imp}(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} \text{imp}(t)e^{-j\omega t} dt = e^{-j\omega 0} = 1$$

- Trasformata di funzioni esponenziali ($\sigma \in R^-$)

$$\begin{aligned}\mathcal{F}[e^{\sigma t} \text{sca}(t)] &= \int_{-\infty}^{+\infty} e^{\sigma t} \text{sca}(t)e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_0^{+\infty} e^{(\sigma-j\omega)t} dt = \left. \frac{e^{(\sigma-j\omega)t}}{\sigma-j\omega} \right|_0^{+\infty} = \frac{1}{j\omega - \sigma}\end{aligned}$$

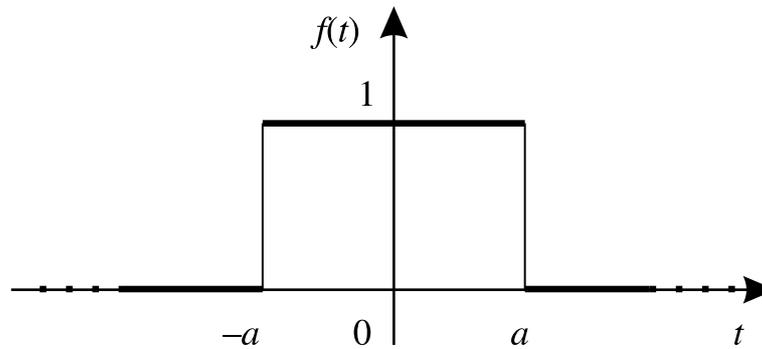
$$\mathcal{F}[e^{-\sigma t} \text{sca}(-t)] = \int_{-\infty}^0 e^{-(\sigma+j\omega)t} dt = \frac{-1}{j\omega + \sigma}$$

- Esempio (banda: $\omega = \omega_0$)

$$\mathcal{F}[e^{j\omega_0 t}] = 2\pi \text{imp}(\omega - \omega_0)$$

- Trasformata dell'impulso rettangolare ($a > 0$)

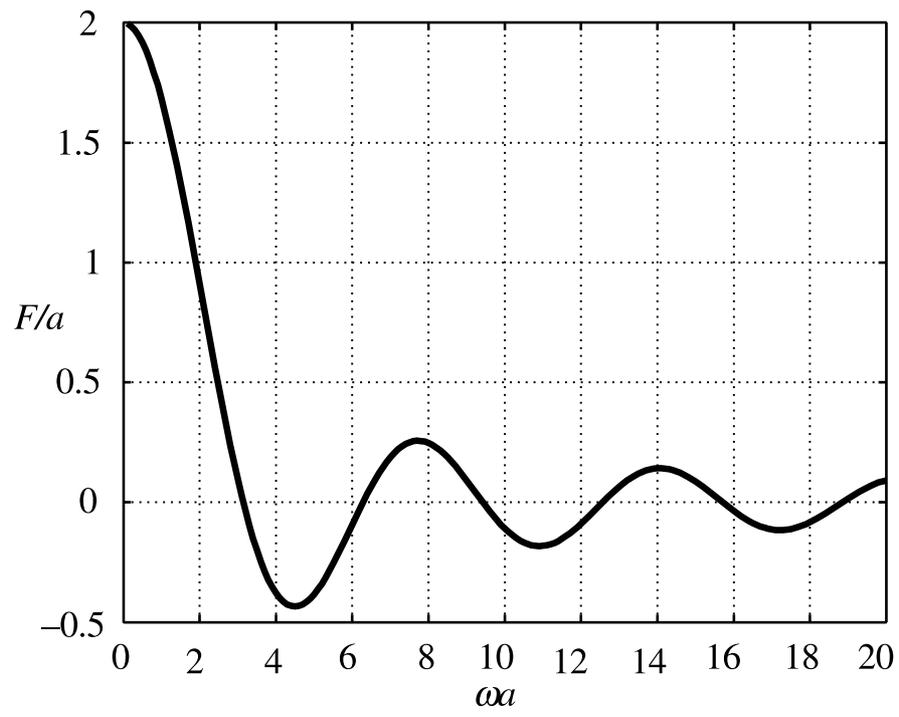
$$f(t) = \begin{cases} 1 & -a \leq t < a \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$



★ segnale a banda illimitata

$$F(j0) = 2a$$

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-j\omega t} dt = \int_{-a}^a e^{-j\omega t} dt = 2a \frac{\sin(\omega a)}{\omega a}$$



Proprietà principali

- Linearità

$$\mathcal{F}[\alpha f(t) + \beta g(t)] = \alpha F(j\omega) + \beta G(j\omega)$$

- Trasformata del seno, del coseno e delle funzioni sviluppabili in serie di Fourier

$$\begin{aligned}\mathcal{F}[\cos(\omega_0 t)] &= \pi[\text{imp}(\omega - \omega_0) + \text{imp}(\omega + \omega_0)] \\ \mathcal{F}[\sin(\omega_0 t)] &= j\pi[\text{imp}(\omega + \omega_0) - \text{imp}(\omega - \omega_0)]\end{aligned}$$

- Trasformata della funzione segno

$$\text{sgn}(t) = \lim_{\sigma \rightarrow 0^-} (e^{\sigma t} \text{sca}(t) - e^{-\sigma t} \text{sca}(-t)) \quad t \neq 0$$

↓

$$\mathcal{F}[\text{sgn}(t)] = \lim_{\sigma \rightarrow 0^-} \left(\frac{1}{j\omega - \sigma} + \frac{1}{j\omega + \sigma} \right) = \frac{2}{j\omega}$$

- Trasformata della costante

$$\mathcal{F}[1] = 2\pi \text{imp}(-\omega) = 2\pi \text{imp}(\omega)$$

- Trasformata dello scalino

$$\mathcal{F}[\text{sca}(t)] = \pi \text{imp}(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$

- Funzione pari: $f(t) = f(-t) \Rightarrow F_s(j\omega) = 0, \omega \geq 0$
- Funzione dispari: $f(t) = -f(-t) \Rightarrow F_c(j\omega) = 0, \omega \geq 0$
- Uguaglianza di Parseval

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

- ★ f reale \Rightarrow energia del segnale
- ★ banda essenziale: tra la minima e quella a cui 95% dell'energia totale

- Tabella di trasformate

$f(t)$	$F(j\omega)$
$\text{imp}(t)$	1
1	$2\pi\text{imp}(\omega)$
$e^{j\omega_0 t}$ $\sin(\omega_0 t)$ $\cos(\omega_0 t)$	$2\pi\text{imp}(\omega - \omega_0)$ $j\pi [\text{imp}(\omega + \omega_0) - \text{imp}(\omega - \omega_0)]$ $\pi [\text{imp}(\omega - \omega_0) + \text{imp}(\omega + \omega_0)]$
$\text{sgn}(t)$	$\frac{2}{j\omega}$
$\text{sca}(t)$	$\pi\text{imp}(\omega) + \frac{1}{j\omega}$
$e^{\sigma t}\text{sca}(t), \sigma < 0$	$\frac{1}{j\omega - \sigma}$
$e^{-\sigma t}\text{sca}(-t), \sigma < 0$	$-\frac{1}{j\omega + \sigma}$
$\sin(\omega_0 t)\text{sca}(t)$	$\frac{\pi}{2j} [\text{imp}(\omega - \omega_0) - \text{imp}(\omega + \omega_0)] + \frac{\omega_0}{\omega_0^2 - \omega}$
$\cos(\omega_0 t)\text{sca}(t)$	$\frac{\pi}{2} [\text{imp}(\omega - \omega_0) + \text{imp}(\omega + \omega_0)] + \frac{j\omega}{\omega_0^2 - \omega}$
$e^{\sigma t}\sin(\omega_0 t)\text{sca}(t), \sigma < 0$	$\frac{\omega_0}{(j\omega - \sigma)^2 + \omega_0^2}$
$e^{\sigma t}\cos(\omega_0 t)\text{sca}(t), \sigma < 0$	$\frac{j\omega - \sigma}{(j\omega - \sigma)^2 + \omega_0^2}$

Relazioni con la trasformata di Laplace

- $f(t) = 0, t < 0, \bar{\sigma} < 0$

$$\mathcal{F}[f(t)] = F(j\omega) = F(s) = \mathcal{L}[f(t)]|_{s=j\omega}$$

- $\bar{\sigma} \geq 0$

$$\mathcal{L}[f(t)] = \mathcal{F}[f(t)e^{-\sigma t}]$$

- Utilità della trasformata di Fourier in forma trigonometrica: segnali (non periodici) come somma di un'infinità numerabile di armoniche