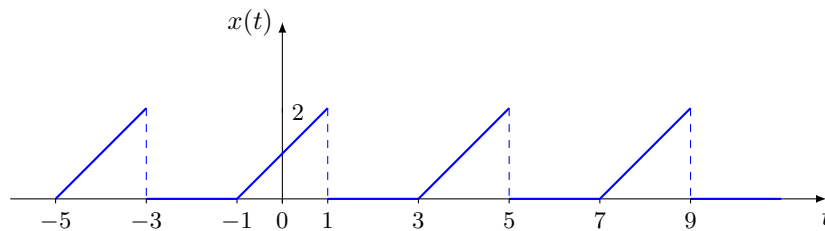


**SEGNALI E SISTEMI**  
**Seconda prova di autovalutazione 2026**  
 Proff. C. Dalla Man e T. Erseghe (a.a. 2025-2026)  
 11 maggio 2026  
 SOLUZIONI

**Esercizio 1 Serie di Fourier a tempo continuo e filtraggio [punti 7]**

Dato il segnale a tempo continuo  $x(t)$  rappresentato in figura

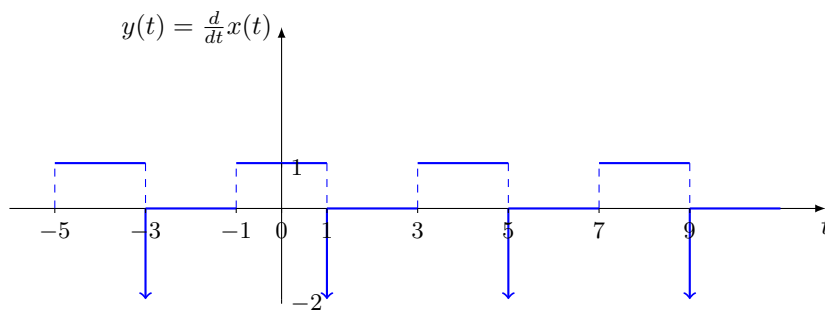


si chiede di:

1. Determinare i coefficienti di Fourier  $a_k$ . [3 punti]
2. Determinare i coefficienti di Fourier del segnale  $z(t) = x(t) - 2$ . [1 punto]
3. Determinare i coefficienti di Fourier del segnale  $w(t) = x(t) \cdot e^{j\frac{3\pi}{2}t}$ . [1 punto]
4. Il segnale  $x(t)$  è l'ingresso di un filtro LTI passa basso ideale con pulsazione di taglio  $\omega_c = \frac{2\pi}{3}$ . Trovare l'uscita  $s(t)$ . [2 punti]

**Soluzione.**

1.  $x(t)$  ha periodo fondamentale  $T = 4$  e pulsazione fondamentale  $\omega_0 = \frac{\pi}{2}$ . La derivata del segnale  $x(t)$  è  $y(t) = \frac{d}{dt}x(t)$ , mostrata in figura



ossia

$$y(t) = \text{rep}_4\left(\text{rect}(\text{fract}2) - 2\delta(t-1)\right)$$

i cui coefficienti di Fourier  $b_k$  sono

$$b_k = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{k}{2}\right) - \frac{1}{2} e^{-jk\frac{\pi}{2}}$$

Per la regola di integrazione si ha, per  $k \neq 0$

$$a_k = \frac{b_k}{jk\frac{\pi}{2}} = \frac{1}{jk\pi} \text{sinc}\left(\frac{k}{2}\right) - \frac{1}{jk\pi} e^{-jk\frac{\pi}{2}}$$

mentre  $a_0$  è la media del segnale

$$a_0 = \frac{1}{4} \int_{-2}^2 x(t) dt = \frac{1}{2}$$

Si può verificare facilmente che  $a_k$  ha simmetria hermitiana, com'è giusto sia essendo  $x(t)$  reale.

2. Lo shift verso il basso di 2 modifica solo il coefficiente di Fourier di ordine 0. Per cui

$$c_k = \begin{cases} a_0 - 2 = -\frac{3}{2} & , k = 0 \\ a_k & , \text{altrove} \end{cases}$$

3. Per la proprietà di traslazione in frequenza,  $d_k = a_{k-3}$ .
4. Il filtro lascia passare inalterate solo le armoniche alle pulsazioni  $k\omega_0$  con  $|k\omega_0| \leq \frac{2\pi}{3}$ . Essendo  $\omega_0 = \frac{\pi}{2}$ , passano inalterate le armoniche corrispondenti a  $|k| \leq \frac{4}{3}$  ovvero  $|k| \leq 1$  (essendo  $k$  intero). Tutte le altre armoniche vengono cancellate. L'uscita del filtro è quindi

$$s(t) = a_{-1} e^{-j\frac{\pi}{2}t} + a_0 + a_1 e^{j\frac{\pi}{2}t}$$

### Esercizio 2 – Serie di Fourier a tempo discreto [punti 3]

Trovare il segnale  $x(n)$ , reale, pari, periodico di periodo  $N_0 = 3$  che soddisfa le seguenti condizioni:

1.  $\sum_{n=-1}^1 x(n) = 3$
2.  $P_x = 19$

#### Soluzione.

Avendo  $x(n)$  periodo  $N_0 = 3$ , ci sono 3 coefficienti distinti ( $a_{-1}$ ,  $a_0$ ,  $a_1$ ). Il segnale è reale e pari, perciò anche i suoi coefficienti di Fourier saranno reali e pari, per cui  $a_{-1} = a_1$ . Dalla prima condizione si può ricavare  $a_0$ ,

$$a_0 = \frac{1}{3} \sum_{n=-1}^1 x(n) = \frac{1}{3} \cdot 3 = 1,$$

mentre dalla seconda condizione si ha che

$$P_x = 19 = |a_0|^2 + 2|a_1|^2$$

da cui  $|a_1|^2 = 9$  per cui  $a_1 = a_{-1} = \pm 3$  e quindi

$$x(n) = 1 \pm 6 \cos\left(\frac{2\pi}{3}n\right).$$

Si poteva anche ragionare direttamente nel tempo, in quanto un segnale reale e pari periodico di periodo tre ha ovviamente  $x(1) = x(-1)$  e pertanto ha forma

$$x(n) = \alpha_0 + \alpha_1 \cos\left(\frac{2\pi}{3}n\right)$$

dove  $\alpha_0$  è sempre la media del segnale mentre  $\alpha_1$  si ricava dalla regola della potenza  $P_x = \alpha_0^2 + \frac{1}{2}\alpha_1^2$ .

### Esercizio 3 – Filtraggio a tempo discreto [punti 3]

Sia dato il segnale

$$x(n) = 7 + 3 \cos\left(\frac{2\pi}{3}n\right).$$

Dire quali tra i seguenti segnali possono essere l'uscita di un filtro LTI con ingresso  $x(n)$  e giustificare la risposta

1.  $y(n) = \frac{1}{3} \sin\left(\frac{2\pi}{3}n\right)$
2.  $z(n) = 1 + \pi e^{j\frac{2\pi}{3}n}$
3.  $w(n) = 2 - j e^{j\frac{\pi}{3}n}$

#### Soluzione.

1. Sì, è possibile. Basta avere un filtro con risposta in frequenza che annulla la componente continua e modula opportunamente le armoniche alle fasi  $\pm \frac{2\pi}{3}$ .
2. Sì, è possibile. Basta avere un filtro con risposta in frequenza che lascia passare invariata la componente continua, cancella l'armonica alla fase  $-\frac{2\pi}{3}$  e modula opportunamente l'armonica alla fase  $\frac{2\pi}{3}$ .
3. No, non è possibile poichè non vi è nessuna armonica alla fase  $\frac{\pi}{3}$  in ingresso.

#### Esercizio 4 – Trasformata di Fourier e filtraggio [punti 7]

Il segnale

$$x(t) = \frac{1}{\pi} \text{rect}\left(\frac{t}{\pi}\right)$$

viene filtrato attraverso un filtro con risposta in frequenza

$$H(j\omega) = \begin{cases} j\omega & , |\omega| < 2 \\ 0 & , \text{altrove} \end{cases}$$

Si chiede di:

1. Trovare l'espressione analitica della trasformata  $Y(j\omega)$  del segnale  $y(t) = x * h(t)$  all'uscita del filtro, e disegnarne l'andamento [4 punti];
2. Identificare il segnale  $y(t)$  e il suo tipo di simmetria [3 punti];

**Soluzione.**

1. La trasformata del segnale  $x(t)$  è, per la regola di cambio di scala,

$$X(j\omega) = \pi \cdot \frac{1}{\pi} \text{sinc}\left(\pi \cdot \frac{\omega}{2\pi}\right) = \text{sinc}\left(\frac{\omega}{2}\right)$$

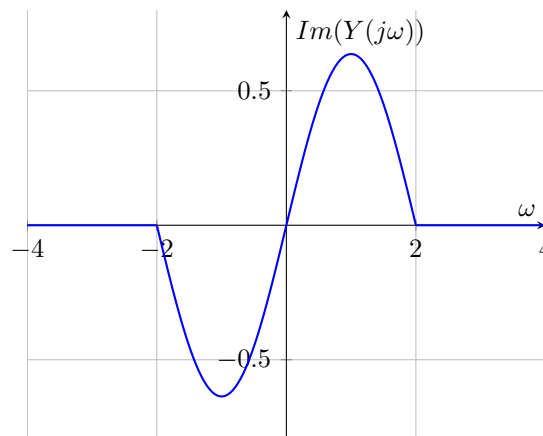
e pertanto

$$Y(j\omega) = X(j\omega)H(j\omega) = \begin{cases} j\omega \text{sinc}\left(\frac{\omega}{2}\right) & , |\omega| < 2 \\ 0 & , \text{altrove} \end{cases}$$

in cui possiamo scrivere il sinc in funzione del seno e limitare l'estensione della trasformata tramite una moltiplicazione per un rect, ottenendo

$$Y(j\omega) = \text{rect}\left(\frac{\omega}{4}\right) \cdot j\omega \cdot \frac{\sin\left(\frac{\pi}{2}\omega\right)}{\frac{\pi}{2}\omega} = 2j \sin\left(\frac{\pi}{2}\omega\right) \cdot \frac{1}{\pi} \text{rect}\left(\frac{\omega}{4}\right)$$

che è un segnale immaginario e dispari, quindi corrisponde ad un segnale reale e dispari. La trasformata è illustrata in figura



2. Per antitrasformare conviene espandere il seno tramite Eulero, per ottenere

$$Y(j\omega) = \frac{1}{\pi} \text{rect}\left(\frac{\omega}{4}\right) e^{j\frac{\pi}{2}\omega} - \frac{1}{\pi} \text{rect}\left(\frac{\omega}{4}\right) e^{-j\frac{\pi}{2}\omega}$$

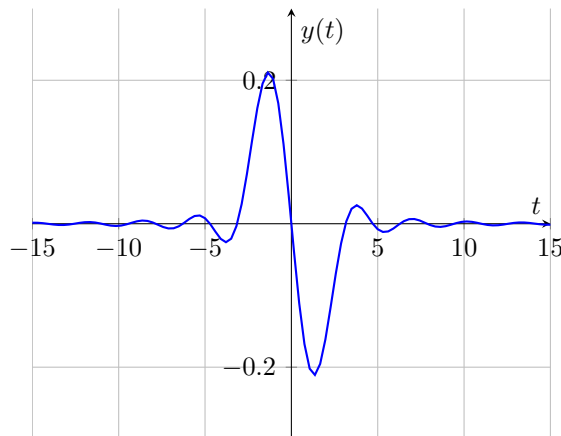
che mostra due differenti modulazioni sulla trasformata

$$U(j\omega) = \frac{1}{\pi} \text{rect}\left(\frac{\omega}{4}\right) \implies u(t) = \frac{2}{\pi^2} \text{sinc}\left(\frac{2}{\pi}t\right)$$

Ovvero, per la regola di traslazione nel tempo, si ha

$$\begin{aligned} y(t) &= u\left(t + \frac{\pi}{2}\right) - u\left(t - \frac{\pi}{2}\right) \\ &= \frac{2}{\pi^2} \text{sinc}\left(\frac{2}{\pi}t + 1\right) - \frac{2}{\pi^2} \text{sinc}\left(\frac{2}{\pi}t - 1\right) \end{aligned}$$

che è il segnale reale e dispari illustrato in figura



### Esercizio 5 – Trasformata di Fourier a tempo discreto e filtraggio [punti 3]

Il segnale discreto

$$x(n) = \sin\left(\frac{\pi}{7}n\right) + e^{j\frac{\pi}{2}n} + \cos\left(\frac{17}{7}\pi n\right)$$

viene filtrato da un filtro passabasso ideale con fase di taglio  $\theta_c = \frac{2}{7}\pi$ . Determinare il segnale di uscita  $y(n)$ .

**Soluzione.**

Per la regola di filtraggio (reale) di sinusoidi ed esponenziali complessi, sfruttando il fatto che per un filtro passabasso la fase della trasformata è nulla,  $\arg H(e^{j\theta}) = 0$ , ed il modulo soddisfa  $|H(e^{j\theta})| = H(e^{j\theta}) \in \{0, 1\}$ , abbiamo

$$\begin{aligned} y(n) &= H(e^{j\frac{\pi}{7}}) \sin\left(\frac{\pi}{7}n\right) + H(e^{j\frac{\pi}{2}}) e^{j\frac{\pi}{2}n} + H(e^{j\frac{17}{7}\pi}) \cos\left(\frac{17}{7}\pi n\right) \\ &= H(e^{j\frac{\pi}{7}}) \sin\left(\frac{\pi}{7}n\right) + H(e^{j\frac{\pi}{2}}) e^{j\frac{\pi}{2}n} + H(e^{j\frac{3}{7}\pi}) \cos\left(\frac{3}{7}\pi n\right) \\ &= \sin\left(\frac{\pi}{7}n\right) \end{aligned}$$

in cui abbiamo sfruttato l'identità  $\frac{3}{7}\pi = \frac{17}{7}\pi - 2\pi$  (grazie alla periodicità  $2\pi$  nel dominio di Fourier, e la discriminazione data dalla fase di taglio, come illustrato in figura).

