

## SEGNALI E SISTEMI

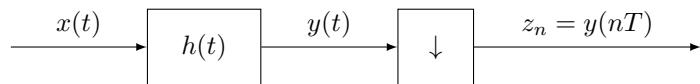
**2 febbraio 2026**

**quarto appello**

Proff. C. Dalla Man e T. Erseghe (a.a. 2024-2025)  
SOLUZIONI

### Esercizio 1 [punti 7]

Il segnale  $x(t) = \text{sinc}^2(t)$  viene filtrato da un filtro ideale con risposta impulsiva  $h(t) = \frac{3}{2} \text{sinc}(\frac{3}{2}t)$ , quindi campionato a passo  $T = 1$ , come illustrato in figura.



Si derivino:

1. le trasformate di Fourier dei tre segnali  $x(t)$ ,  $y(t)$  e  $z_n$ , disegnandone il loro andamento [5 punti];
2. l' andamento nel tempo dei segnali  $y(t)$  e  $z_n$  [2 punti].

#### Soluzione.

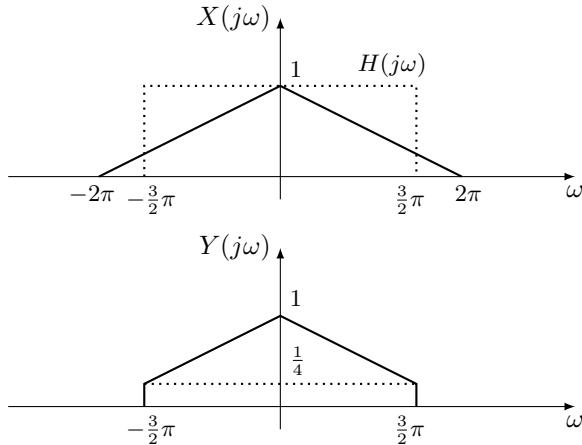
1. Per il segnale  $x(t)$  la trasformata si trova dalla coppia sinc/quadro

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

mentre per il segnale  $y(t)$  si ha

$$Y(j\omega) = X(j\omega)H(j\omega), \quad H(j\omega) = \text{rect}\left(\frac{\omega}{3\pi}\right)$$

dove la trasformata del filtro è stata identificata dalla coppia sinc/rect applicando la regola di scala. Il loro andamento è riportato in figura



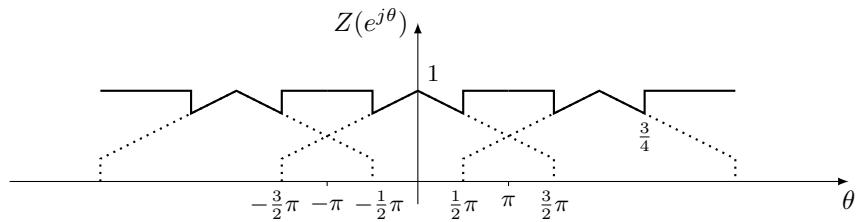
Dalla figura notiamo inoltre come

$$Y(j\omega) = \frac{1}{4} \operatorname{rect}\left(\frac{\omega}{3\pi}\right) + \frac{3}{4} \operatorname{triangle}\left(\frac{\omega}{\frac{3}{2}\pi}\right)$$

Per il segnale  $z_n$  abbiamo

$$Z(e^{j\theta}) = \operatorname{rep}_{2\pi} Y(j\theta)$$

che si interpreta bene graficamente



e restituisce

$$Z(e^{j\theta}) = 1 + \frac{1}{4} \operatorname{rep}_{2\pi} \left( \operatorname{triang}\left(\frac{2}{\pi}\theta\right) - \operatorname{rect}\left(\frac{1}{\pi}\theta\right) \right)$$

2. Nel tempo l'anttrasformata di  $Y(j\omega)$  restituisce

$$\begin{aligned} y(t) &= \frac{1}{4} \cdot \frac{3}{2} \operatorname{sinc}\left(\frac{3}{2}t\right) + \frac{3}{4} \cdot \frac{3}{4} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{3}{4}t\right) \\ &= \frac{3}{8} \operatorname{sinc}\left(\frac{3}{2}t\right) + \frac{9}{16} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{3}{4}t\right) \end{aligned}$$

mentre

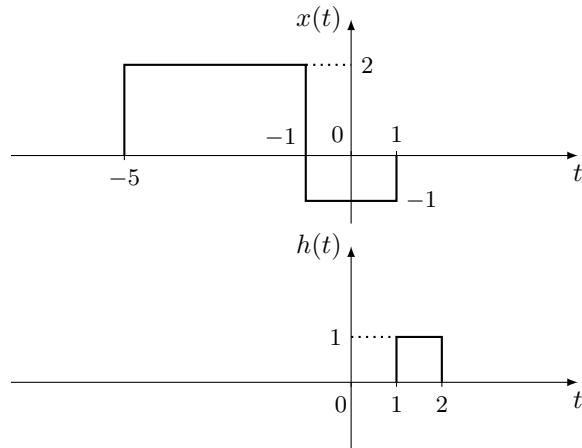
$$z_n = y(n) = \frac{3}{8} \operatorname{sinc}\left(\frac{3}{2}n\right) + \frac{9}{16} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{3}{4}n\right)$$

Dalla forma di  $Z(e^{j\theta})$ , per anttrasformata, possiamo anche notare come

$$z_n = \delta_n + \frac{1}{4} \cdot \frac{1}{4} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{1}{4}n\right) - \frac{1}{4} \cdot \frac{1}{2} \operatorname{sinc}\left(\frac{1}{2}n\right)$$

### Esercizio 2 [punti 7]

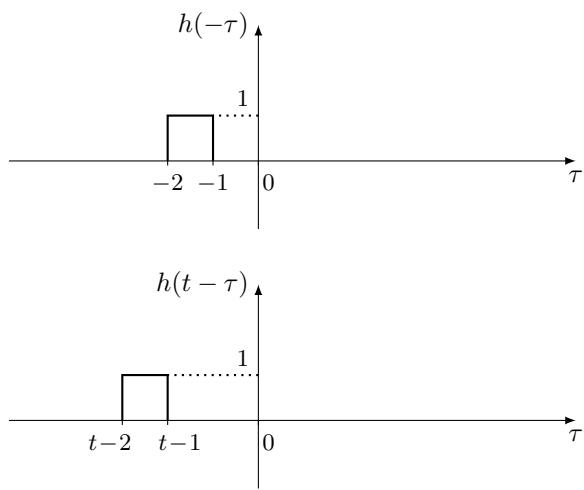
Si considerino i segnali  $x(t)$  e  $h(t)$  rappresentati in figura.



1. Trovare il segnale  $y(t) = x(t) * h(t)$  [5 punti].
2. Dire se, per i segnali di questo esercizio, le seguenti affermazioni sono vere o false e giustificare la risposta [2 punti]:
  - a)  $x(t) * h(-t) = y(t + 3)$
  - b)  $x(-t) * h(t) = y(t + 3)$

**Soluzione.**

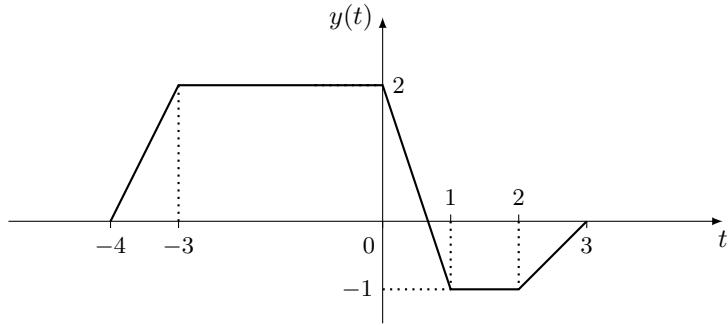
1. Si può procedere con il metodo grafico. Disegniamo innanzitutto i segnali  $h(-\tau)$  ed  $h(t - \tau)$



Quindi valutiamo il risultato nelle varie regioni, ovvero

- Per  $t - 1 < -5$ , ovvero  $t < -4 \rightarrow y(t) = 0$ .
- Per  $t - 1 \geq -5$  e  $t - 2 < -5$ , ovvero  $3 \leq t < 0 \rightarrow y(t) = \int_{-5}^{t-1} 2d\tau = 2t + 8$
- Per  $-3 < t \leq 0 \rightarrow y(t) = \int_{t-2}^{t-1} 2d\tau = 2$
- Per  $0 < t \leq 1 \rightarrow y(t) = \int_{t-2}^{-1} 2d\tau - \int_{-1}^{t-1} 1d\tau = -3t + 2$
- Per  $1 < t \leq 2 \rightarrow y(t) = \int_{t-2}^{t-1} -1d\tau = -1$
- Per  $2 < t \leq 3 \rightarrow y(t) = \int_{t-2}^1 -1d\tau = -3 + t$
- Per  $t \geq 3 \rightarrow y(t) = 0$ .

Il segnale  $y(t)$  (che rispetta la regola dei supporti) è mostrato in figura.



2. La prima equivalenza  $x(t) * h(-t) = y(t+3)$  è vera poichè, per il segnale  $h(t)$ , vale  $h(-t) = h(t+3)$ . Per la proprietà di tempo-invarianza si ha che  $x(t) * h(-t) = x(t) * h(t+3) = y(t+3)$

La seconda equivalenza  $x(-t) * h(t) = y(t+3)$  è invece falsa poichè, per il segnale  $x(t)$ ,  $x(-t) \neq x(t+3)$ .

### Esercizio 3 [punti 7]

Dato il sistema LTI descritto dall'equazione alle differenze:

$$y(n) - \frac{1}{2}y(n-1) = x(n)$$

con  $x(n) = u(n)$  e  $u(n)$  il gradino unitario discreto.

1. Trovare la funzione di trasferimento [1 punto].
2. Dire se il sistema è BIBO stabile [1 punto].
3. Trovare la risposta forzata  $y(n)$  [3 punti].
4. Un segnale esponenziale complesso  $w(n) = 3e^{j\theta_0 n}$  di pulsazione  $\theta_0 = \pi$  viene dato in ingresso al sistema. Trovare l'ampiezza dell'uscita corrispondente a regime [2 punti].

#### Soluzione.

1. La funzione di trasferimento si trova per ispezione:

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}$$

2. Vi è un unico polo in  $z = \frac{1}{2}$ , che ha modulo minore di 1, pertanto il sistema è BIBO stabile.
3. La trasformata zeta di  $x(n)$  è

$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}}$$

e pertanto quella della risposta forzata risulta

$$Y(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \cdot \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{-1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{2}{1 - z^{-1}}$$

in cui l'espressione in fratti semplici assicura una antitrasformata

$$y(n) = \left[ 2 - \left( \frac{1}{2} \right)^n \right] u(n).$$

4. Dalla funzione di trasferimento si può trovare la risposta in frequenza del sistema

$$H(e^{j\theta}) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\theta}}$$

Per  $\theta = \theta_0 = \pi$

$$H(e^{j\pi}) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\pi}} = \frac{1}{1 + \frac{1}{2}} = \frac{2}{3}.$$

Per la proprietà di autofunzione degli esponenziali complessi (e per la BIBO stabilità del sistema) l'uscita, a regime, ha ampiezza pari al prodotto tra l'ampiezza dell'ingresso e  $|H(e^{j\theta_0})|$ , ed è quindi pari a 2.

**Esercizio 4 [punti 3]**

Si consideri il sistema a tempo continuo definito da:

$$y(t) = \int_{t-2}^t x(\tau) d\tau + |x(t)| + x(1-t)$$

Dire se è

1. lineare e/o causale [1 punto],
2. tempo-invariante [1 punto],
3. BIBO stabile [1 punto],

motivando opportunamente le risposte.

**Soluzione.**

1. Il sistema NON è lineare a causa del secondo termine  $|x(t)|$  che non è una funzione lineare, e NON è nemmeno causale sempre a causa dell'inversione temporale nel terzo termine  $x(1-t)$ .
2. Il sistema NON è tempo-invariante a causa del termine  $x(1-t)$  che presenta un'inversione temporale.
3. Il sistema è invece BIBO stabile, infatti, per  $|x(t)| \leq M$ ,  $M > 0$ , si ha

$$\begin{aligned}|y(t)| &= \left| \int_{t-2}^t x(\tau) d\tau + |x(t)| + x(1-t) \right| \\&\leq \int_{t-2}^t |x(\tau)| d\tau + |x(t)| + |x(1-t)| \\&\leq \int_{t-2}^t M d\tau + M + M \\&= 4M\end{aligned}$$

### Esercizio 5 [punti 3]

Si consideri il segnale periodico

$$x(t) = 3e^{j\pi t} + \cos(\frac{3}{4}\pi t) - (1+j)e^{-j\frac{\pi}{4}t} + 2\sin(\frac{7}{4}\pi t)$$

Si chiede di

1. identificare la pulsazione comune  $\omega_0$  e la periodicità  $T_p$  [1 punto],
2. identificare i coefficienti della serie di Fourier  $X_k$  [1 punto],
3. valutare il segnale in uscita  $y(t)$  da un filtro passa-alto ideale con pulsazione di taglio  $\omega_c = \frac{3}{2}\pi$  se il segnale di ingresso è  $x(t)$  [1 punto].

#### Soluzione.

1. La pulsazione di riferimento è  $\omega_0 = \frac{\pi}{4}$ , secondo cui possiamo scrivere il segnale nella forma

$$x(t) = 3e^{j4\omega_0 t} + \cos(3\omega_0 t) - (1+j)e^{-j\omega_0 t} + 2\sin(7\omega_0 t)$$

e pertanto  $T_p = 2\pi/\omega_0 = 8$ .

2. Per ispezione da

$$\begin{aligned} x(t) &= 3e^{j4\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{j3\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{-j3\omega_0 t} \\ &\quad - (1+j)e^{-j\omega_0 t} - je^{j7\omega_0 t} + je^{-j7\omega_0 t} \end{aligned}$$

si ha

$$X_k = \begin{cases} 3 & , k = 4 \\ -(1+j) & , k = -1 \\ \frac{1}{2} & , k = -3, 3 \\ j & , k = -7 \\ -j & , k = 7 \\ 0 & , \text{altrove} \end{cases}$$

3. In questo caso rimangono le sole componenti con pulsazione maggiore di  $\frac{3}{2}\pi = \frac{6}{4}\pi$ , ovvero

$$y(t) = 2\sin(7\omega_0 t) = 2\sin(\frac{7}{4}\pi t).$$

### Esercizio 6 [punti 3]

In MatLab, i valori di un segnale  $x(t)$  sono collezionati nel vettore reale  $x$  di lunghezza  $N = 512$  associato ad un vettore dei tempi  $t$  spaziati con passo di campionamento  $T$  noto. Quale dei seguenti codici calcola correttamente i campioni della trasformata di Fourier di  $x(t)$  e ne dà una corretta rappresentazione?

1.  $X = \text{fft}(T * \text{fftshift}(x));$   
 $\omega = (-N/2 : N/2 - 1) * 2 * \pi / T;$   
 $\text{semilogy}(\omega, \text{abs}(X));$
2.  $X = \text{fftshift}(\text{fft}(x));$   
 $\omega = (-N/2 : N/2 - 1) * 2 * \pi / T;$   
 $\text{plot}(\omega, \text{abs}(X));$
3.  $X = \text{fftshift}(\text{fft}(x));$   
 $\omega = (-N/2 : N/2 - 1) * 2 * \pi;$   
 $\text{plot}(\omega, \text{abs}(X));$
4.  $X = \text{fftshift}(T * \text{fft}(x));$   
 $\omega = (-N/2 : N/2 - 1) * 2 * \pi / T;$   
 $\text{semilogy}(\omega, \text{abs}(X)).$

Motivare opportunamente la risposta.

#### Soluzione.

La risposta corretta la quarta. La prima è errata perché esegue fftshift sul vettore  $x$ . La seconda è errata perchè non moltiplica la trasformata del vettore  $x$  per il passo di campionamento. La terza è errata perchè l'asse delle pulsazioni  $\omega$  manca della divisione per  $T$ .