

Teoria dei Segnali
(Appello del 07 febbraio 2006)

Prova scritta

Esercizio N. 1

In figura 1 è riportata la risposta impulsiva di un sistema LTI tempo discreto. Ricavare la risposta del sistema al segnale $x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{2}n\right)$.

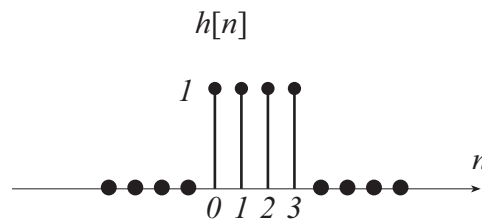


Fig. 1

Soluzione

Il segnale di ingresso è pari a $\frac{1}{2}e^{j\frac{\pi}{2}n} + \frac{1}{2}e^{-j\frac{\pi}{2}n}$: si tratta della somma di due auto funzioni caratterizzate da $\Omega = \pm\frac{\pi}{2}$. La risposta in frequenza del sistema risulta:

$$H(e^{j\Omega}) = \sum_{n=0}^3 e^{-j\Omega n} = \frac{1 - e^{-j4\Omega}}{1 - e^{-j\Omega}}$$

Essa è nulla per $\Omega = \pm\frac{\pi}{2}$. Pertanto la risposta del sistema a $x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{2}n\right)$ è $y[n] \equiv 0$

Esercizio N. 2

Un sistema lineare tempo-continuo risponde all'impulso ideale centrato in t_0 con il segnale $\sin(t - t_0)\mu(t - t_0)$. Dire, giustificando la risposta, se il sistema è:

- a) tempo invariante
- b) causale
- c) stabile.

Calcolare la risposta del sistema al segnale $x(t) = \cos(t)\mu(t)$.

Soluzione

- a) il sistema è tempo invariante ($h(t) = \sin(t)\mu(t)$)
- b) Il sistema è causale ($h(t) = 0$ per $t < 0$)

c) Il sistema non è stabile ($\int_{-\infty}^{+\infty} |h(t)| dt \rightarrow \infty$)

Eseguendo la convoluzione tra $h(t)$ e $x(t)$, si trova:

$$y(t) = \begin{cases} 0 & \text{per } t < 0 \\ \int_0^t \sin(t-\tau)\cos(\tau)d\tau = \frac{1}{2} \int_0^t \sin(t)d\tau + \frac{1}{2} \int_0^t \sin(t-2\tau)d\tau = \frac{1}{2} t \sin(t) \end{cases}$$

Esercizio N. 3

Un segnale a banda limitata tra 100 Hz e 2 KHz deve essere filtrato con un sistema LTI avente risposta impulsiva $h(t) = \delta(t) - \delta(t - 10^{-4})$. Si desidera eseguire questa operazione per via numerica. A tale scopo il segnale viene campionato con frequenza di campionamento pari a 5 KHz. Si determini la risposta impulsiva del filtro tempo discreto equivalente con cui effettuare l'operazione richiesta.

Soluzione

La risposta in frequenza del filtro tempo continuo è: $H_p(\omega) = 1 - e^{-j10^{-4}\omega}$.

Dalla relazione

$$H_d(e^{j\Omega}) = H_p\left(\frac{\Omega}{T_s}\right)$$

si ottiene facilmente $H_d(e^{j\Omega}) = 1 - e^{-j\frac{1}{2}\Omega}$

Esercizio N. 4

Un sistema LTI tempo discreto ha la seguente funzione di trasferimento:

$$H(z) = \frac{z^5 - 1}{1 - z^{-1}}$$

Qual è la sua risposta impulsiva? Dire, giustificando la risposta, se il sistema è stabile e se è causale.

Soluzione

La funzione $H(z)$ può essere posta nella forma: $H(z) = \frac{z^5(1-z^{-5})}{1-z^{-1}}$. Essa

quindi corrisponde alla funzione $h[n] = \sum_{k=1}^5 \delta[n+k]$

Esercizio N. 5

Si consideri il seguente processo aleatorio:

$$s(t) = Am(t)\cos(2\pi f_0 t + \phi),$$

ove A è una costante, $m(t)$ è un processo aleatorio stazionario, ($f_M \ll f_0$), e ϕ è una variabile aleatoria indipendente da $m(t)$, che può assumere in maniera equiprobabile i valori $\pm \pi/2$

Calcolare la funzione di autocorrelazione di $s(t)$ e dire, giustificando la risposta, se $s(t)$ è un processo stazionario.

Soluzione

La funzione di autocorrelazione è data da :

$$\begin{aligned} R_s(t, t+\tau) &= E\left[A^2 m(t)m(t+\tau)\cos(2\pi f_0 t + \phi)\cos(2\pi f_0(t+\tau) + \phi)\right] = \\ &= A^2 E[m(t)m(t+\tau)] \times E[\cos(2\pi f_0 t + \phi)\cos(2\pi f_0(t+\tau) + \phi)] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} R_s(t, t+\tau) &= \\ &= A^2 R_x(\tau) \times \left\{ \frac{1}{2} \cos\left(2\pi f_0 t + \frac{\pi}{2}\right) \cos\left(2\pi f_0(t+\tau) + \frac{\pi}{2}\right) + \frac{1}{2} \cos\left(2\pi f_0 t - \frac{\pi}{2}\right) \cos\left(2\pi f_0(t+\tau) - \frac{\pi}{2}\right) \right\} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} R_s(t, t+\tau) &= \\ &= A^2 R_x(\tau) \times \{\sin(2\pi f_0 t) \sin(2\pi f_0(t+\tau))\} \end{aligned}$$

Come si vede, essa dipende sia da t sia da τ : di conseguenza il processo non è stazionario.

Esercizio N. 6

Un rumore gaussiano bianco di densità spettrale di potenza pari a 1 W/Hz è applicato all'ingresso di un sistema LTI avente la seguente risposta impulsiva:

$$h(t) = \sin(2\pi t)[u(t) - u(t-1)]$$

Calcolare la funzione di autocorrelazione del processo all'uscita del sistema.

Soluzione

Poiché la funzione di autocorrelazione del processo di ingresso $R_x(\tau) = \delta(\tau)$, quella del processo di uscita sarà data da $R_y(\tau) = h(\tau) \otimes h(-\tau)$. Quindi

$$\begin{aligned}
 R_y(\tau) &= 0 \quad \text{per } |\tau| > 1 \\
 R_y(\tau) &= \int_{\tau}^1 \sin(2\pi \alpha) \sin[2\pi(\alpha - \tau)] d\alpha = \frac{1}{2} \int_{\tau}^1 \cos(2\pi\tau) d\alpha - \frac{1}{2} \int_{\tau}^1 \cos(4\pi\alpha - 2\pi\tau) d\alpha \\
 &= (1 - |\tau|) \frac{1}{2} \cos(2\pi\tau) + \frac{1}{4\pi} \sin(2\pi|\tau|) \quad \text{per } |\tau| < 1
 \end{aligned}$$