

Teoria dei Segnali
(Appello del 23 gennaio 2006)

Prova scritta

Esercizio N. 1

Un sistema lineare tempo continuo risponde all'impulso centrato in t_0 (cioè a $\delta(t-t_0)$) con la funzione $u(t-t_0)-u\left(\frac{t}{2}-t_0\right)$. Il sistema è invariante nel tempo? (giustificare la risposta).

Calcolare la risposta del sistema al segnale $x(t) = e^{-\frac{1}{2}t} u(t)$

Soluzione

In corrispondenza all'impulso centrato nell'origine ($t_0 = 0$), la risposta del sistema risulta essere $u(t)-u\left(\frac{t}{2}\right)$. Se il sistema fosse tempo invariante, in corrispondenza ad un ingresso pari a $\delta(t-t_0)$ dovrebbe rispondere con $u(t-t_0)-u\left(\frac{t-t_0}{2}\right)$. Pertanto il sistema non è tempo invariante. In questa circostanza la risposta ad un segnale $x(t)$ è calcolata secondo la seguente regola:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau)h(t, \tau)d\tau$$

che nel caso specifico diventa:

$$y(t) = \int_0^{+\infty} e^{-\frac{1}{2}\tau} \left\{ u(t-\tau) - u\left(\frac{t}{2}-\tau\right) \right\} d\tau$$

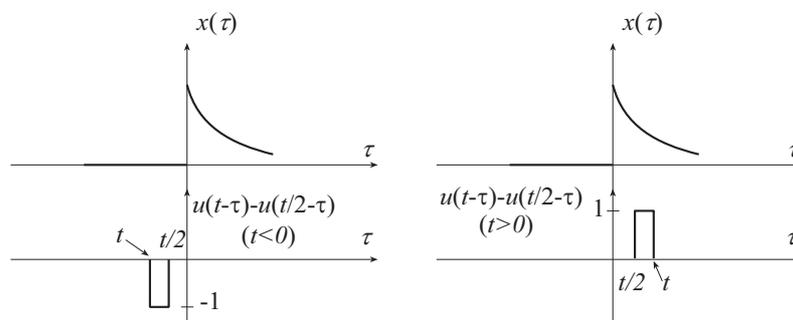


Fig. I

Osservando la figura I si vede che:

$$y(t) = \begin{cases} 0 & \text{per } t < 0 \\ \int_{t/2}^t e^{-\frac{1}{2}\tau} d\tau = 2 \left[e^{-\frac{1}{4}t} - e^{-\frac{1}{2}t} \right] & \text{per } t > 0 \end{cases}$$

Esercizio N. 2

Un sistema LTI tempo discreto ha la seguente risposta impulsiva:

$$h[n] = \left(\frac{1}{3}\right)^n \left(\frac{1}{2}\right)^{n-1} u[n-2]$$

Calcolare la sua risposta in frequenza e la sua risposta al segnale

$$x[n] = \delta[n] - \frac{1}{6} \delta[n-1]$$

Soluzione

La funzione $h[n]$ può convenientemente essere posta nella forma:

$$h[n] = \left(\frac{1}{3}\right)^2 \left(\frac{1}{3}\right)^{n-2} \left(\frac{1}{2}\right) \left(\frac{1}{2}\right)^{n-2} u[n-2] = \frac{1}{18} \left(\frac{1}{6}\right)^{n-2} u[n-2]$$

la cui trasformata di Fourier è:

$$H(e^{j\Omega}) = \frac{1}{18} \frac{e^{-j2\Omega}}{1 - \frac{1}{6}e^{-j\Omega}}$$

La risposta a $x[n] = \delta[n] - \frac{1}{6} \delta[n-1]$ è data da:

$$\begin{aligned} y[n] &= \frac{1}{18} \left(\frac{1}{6}\right)^{n-2} u[n-2] - \frac{1}{6} \frac{1}{18} \left(\frac{1}{6}\right)^{n-3} u[n-3] \\ &= \frac{1}{18} \left(\frac{1}{6}\right)^{n-2} \delta[n-2] = \frac{1}{18} \delta[n-2] \end{aligned}$$

Esercizio N. 3

Si consideri il sistema LTI tempo discreto rappresentato in figura 1, in cui gli elementi indicati con la lettera D (*Delay*) producono un ritardo pari a 1. Si calcoli la sua risposta in frequenza e la corrispondente risposta impulsiva.

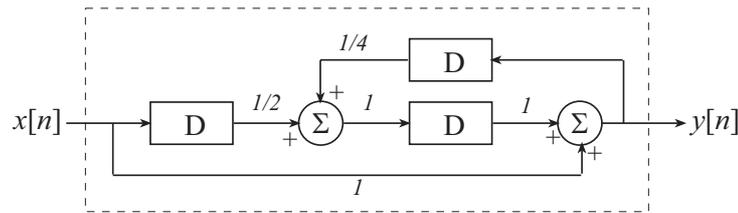


Fig. 1

Soluzione

Il sistema è retto dalla seguente equazione alle differenze:

$$y[n] - \frac{1}{4}y[n-2] = x[n] + \frac{1}{2}x[n-2]$$

Trasformando tale equazione secondo Fourier si ottiene la risposta in frequenza del sistema:

$$Y(e^{j\Omega}) \left\{ 1 - \frac{1}{4}e^{-j2\Omega} \right\} = X(e^{j\Omega}) \left\{ 1 + \frac{1}{2}e^{-j2\Omega} \right\} \Rightarrow H(e^{j\Omega}) = \frac{1 + \frac{1}{2}e^{-j2\Omega}}{1 - \frac{1}{4}e^{-j2\Omega}}$$

Per ricavare facilmente la risposta impulsiva conviene trasformare $H(e^{j\Omega})$ nel modo seguente:

$$\begin{aligned} H(e^{j\Omega}) &= \frac{1 + \frac{1}{2}e^{-j2\Omega}}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)\left(1 + \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)} \\ &= \frac{1}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)\left(1 + \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)} + \frac{\frac{1}{2}e^{-j2\Omega}}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)\left(1 + \frac{1}{2}e^{-j\Omega}\right)} \end{aligned}$$

La prima parte ha come antitrasformata la funzione:

$$h_1[n] = \frac{1}{2} \left\{ \left(\frac{1}{2}\right)^n + \left(-\frac{1}{2}\right)^n \right\} u[n]$$

mentre la seconda parte corrisponde alla funzione $h_2[n] = \frac{1}{2}h_1[n-2]$. In conclusione:

$$h[n] = h_1[n] + h_2[n] = \left\{ \left(\frac{1}{2}\right)^n + \left(-\frac{1}{2}\right)^n \right\} \left\{ \frac{1}{2}u[n] - u[n-2] \right\}$$

Esercizio N. 4

Si consideri il seguente segnale passa banda:

$$s(t) = Am(t)\cos(\omega_0t + \sin \Omega t)$$

con $m(t)$ un segnale con spettro limitato alla frequenza Ω_M e sia inoltre:

$\Omega_M \ll \omega_0$ e $\Omega \ll \omega_0$.

Si determini l'involuppo complesso (riferito a ω_0) e la trasformata di Hilbert di $s(t)$.

Soluzione

Le condizioni su Ω_M e su Ω consentono di dire che con ottima approssimazione $s(t)$ è un segnale passa banda. Esso risulta essere dato da:

$$s(t) = \operatorname{Re} \left\{ Am(t) e^{j \sin \Omega t} e^{j \omega_0 t} \right\}$$

da cui si riconosce che $\tilde{s}(t) = Am(t) e^{j \sin \Omega t}$. Inoltre il segnale analitico associato a $s(t)$, che per definizione è:

$$s_+(t) = s(t) + j\hat{s}(t),$$

è anche dato da:

$$s_+(t) = Am(t) e^{j \sin \Omega t} e^{j \omega_0 t} = Am(t) \{ \cos(\omega_0 t + \sin \Omega t) + j \sin(\omega_0 t + \sin \Omega t) \}$$

Dal confronto si deduce che $\hat{s}(t) = Am(t) \sin(\omega_0 t + \sin \Omega t)$.

Esercizio N. 5

Si consideri il processo aleatorio $\{x(t)\}$ definito tramite il seguente esperimento: lancio contemporaneo di un dado e di una moneta. Ad ogni prova rimane associata la funzione $x(t) = u(t \pm t_k)$, ove t_k corrisponde al numero indicato sulla faccia superiore del dado, e vale il segno + se sulla moneta è apparso "testa" e il segno - se invece è apparso "croce".

Il processo, almeno in senso debole, è regolare?

Si tratta di un processo stazionario?

(giustificare le risposte).

Soluzione

Il valor medio temporale di ciascuna realizzazione è pari a $\frac{1}{2}$, e la funzione di autocorrelazione temporale è pari a $\frac{1}{2}$ per ciascuna di esse. Pertanto il processo è regolare. Esso però non può essere stazionario: infatti il valor medio di insieme è certamente nullo in corrispondenza a un valore di t inferiore a -6, mentre è certamente pari a 1 per $t > 6$.

Esercizio N. 6

Un rumore gaussiano bianco di densità spettrale di potenza pari a 4 W/Hz è applicato all'ingresso di un sistema LTI avente la seguente risposta impulsiva:

$$h(t) = \frac{1}{8} e^{-\frac{1}{4}t} u(t)$$

Calcolare la potenza media del processo all'uscita del sistema.

Soluzione

La funzione di autocorrelazione del processo è $R_x(\tau) = 4\delta(\tau)$. La potenza media all'uscita corrisponde a $R_y(0)$ e quindi è calcolabile attraverso il seguente integrale:

$$R_y(0) = 4 \int_0^{+\infty} \frac{1}{8} e^{-\frac{1}{4}\alpha} \frac{1}{8} e^{-\frac{1}{4}\alpha} d\alpha = \frac{1}{16} \left(-2e^{-\frac{1}{2}\alpha} \right) \Big|_0^{+\infty} = \frac{1}{8} = 0.125 \quad W$$