

Teoria dei Segnali
(Appello del 28 gennaio 2005)

Prova scrittaEsercizio N. 1

Un sistema LTI tempo-continuo ha la seguente risposta impulsiva:

$$h(t) = e^{-t} u(t)$$

Dire, giustificando la risposta, se il sistema è stabile e causale. Calcolare la sua risposta al segnale $x(t) = \cos(2t)$

Soluzione

La risposta impulsiva è nulla per $t < 0$ e quindi il sistema è causale. Inoltre:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |h(t)| dt = 1$$

Ciò significa che il sistema è anche stabile.

Scrivendo il segnale di ingresso nella forma $x(t) = \frac{e^{j2t}}{2} + \frac{e^{-j2t}}{2}$, si vede facilmente che la risposta sarà pari a $H(2)\frac{e^{j2t}}{2} + H(-2)\frac{e^{-j2t}}{2} = \text{Re}\{H(2)e^{j2t}\}$. La risposta in frequenza è data da $\frac{1}{1+j\omega}$. Si ricava pertanto:

$$y(t) = \frac{1}{5} [\cos(2t) + 2 \sin(2t)]$$

Esercizio N. 2

Un sistema LTI tempo-discreto ha la seguente risposta impulsiva:

$$h[n] = u[n]$$

Calcolare la sua risposta al segnale $x[n] = (-1)^n u[n]$.

Soluzione

Eseguendo la somma di convoluzione, si vede che la risposta è nulla per $n < 0$, uguale a 1 per n pari e uguale a zero per n dispari. Può essere indicata convenzionalmente come $y[n] = u\left[\frac{n}{2}\right]$.

Esercizio N. 3

Un sistema LTI tempo-discreto ha la seguente risposta impulsiva:

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

Calcolare la sua risposta al segnale $x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{2}n\right)$.

Soluzione

Il segnale $x[n]$ è combinazione lineare di due autofunzioni: infatti

$x[n] = \frac{e^{j\frac{\pi}{2}n}}{2} + \frac{e^{-j\frac{\pi}{2}n}}{2}$. La risposta sarà pari a:

$$H\left(e^{j\frac{\pi}{2}}\right)\frac{e^{j\frac{\pi}{2}n}}{2} + H\left(e^{-j\frac{\pi}{2}}\right)\frac{e^{-j\frac{\pi}{2}n}}{2} = \operatorname{Re}\left\{H\left(e^{j\frac{\pi}{2}}\right)e^{j\frac{\pi}{2}n}\right\}.$$

La risposta in frequenza è data da $\frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}}$ e dunque $H\left(e^{j\frac{\pi}{2}}\right) = \frac{1}{1 + j\frac{1}{2}} = \frac{4}{5} - j\frac{2}{5}$.

Il segnale all'uscita del sistema sarà $y[n] = \frac{4}{5}\cos\left(\frac{\pi}{2}n\right) + \frac{2}{5}\sin\left(\frac{\pi}{2}n\right)$.

Esercizio N. 4

Si consideri il segnale $x(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{T}\right)\{\cos(\omega_0 t) + \cos(\omega_1 t)\}$, con $\omega_1 > \omega_0$. Sotto

le seguenti ipotesi:

$$\begin{aligned} T &\gg \frac{2\pi}{\omega_0} \\ T &\gg \frac{2\pi}{\omega_1} \end{aligned}$$

esso può essere considerato un segnale passa banda. Scrivere l'espressione del suo involuppo complesso rispetto alla frequenza angolare ω_0 .

Soluzione

Come sarà fatto grossomodo lo spettro di $x(t)$? Possiamo disegnarlo (fig. I) per frequenze positive, ricordando che lo spettro della funzione $\text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$ è la funzione $T \text{Sa}\left(\omega \frac{T}{2}\right)$.

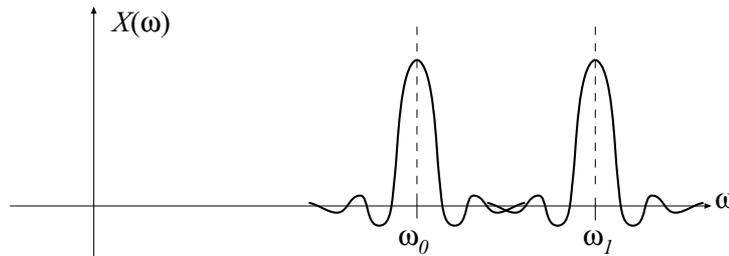


fig. I

Lo spettro dell'involuppo complesso si ottiene trasladando la parte a frequenze positive di $2X(\omega)$. Pertanto lo spettro di $\tilde{x}(t)$ sarà fatto come in fig. II.

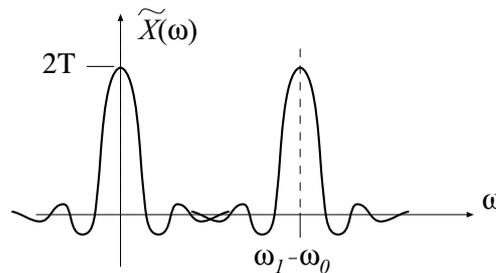


Fig. II

Questo è lo spettro della funzione $\tilde{x}(t) = 2 \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right) \left(1 + e^{j(\omega_1 - \omega_0)t}\right)$

Esercizio N. 5

Un processo aleatorio è associato all'esperimento del lancio di due monete. La corrispondenza tra uscite elementari dell'esperimento e realizzazioni del processo aleatorio è la seguente:

$$TT \rightarrow x(t) = \cos(\omega_0 t)$$

$$TC \rightarrow x(t) = -\cos(\omega_0 t)$$

$$CT \rightarrow x(t) = \sin(\omega_0 t)$$

$$CC \rightarrow x(t) = -\sin(\omega_0 t)$$

ove ω_0 è una costante.

Dire, giustificando le risposte, se il processo è (in senso debole) stazionario e/o regolare.

Soluzione

Calcolo del valor medio:

$$E[x(t)] = \frac{1}{4} \cos(\omega_0 t) - \frac{1}{4} \cos(\omega_0 t) + \frac{1}{4} \sin(\omega_0 t) - \frac{1}{4} \sin(\omega_0 t) = 0$$

Funzione di auto correlazione

$$\begin{aligned} R_x(t, t + \tau) &= E[x(t)x(t + \tau)] = \frac{1}{4} \cos(\omega_0 t) \cos(\omega_0(t + \tau)) + \frac{1}{4} \cos(\omega_0 t) \cos(\omega_0(t + \tau)) + \\ &\quad + \frac{1}{4} \sin(\omega_0 t) \sin(\omega_0(t + \tau)) + \frac{1}{4} \sin(\omega_0 t) \sin(\omega_0(t + \tau)) \\ &= \frac{1}{2} \cos(\omega_0 \tau) \end{aligned}$$

Il processo è stazionario.

Per tutte le realizzazioni il valor medio temporale è nullo. La funzione di autocorrelazione temporale per la prima e per la seconda realizzazione risulta:

$$\langle x(t)x(t + \tau) \rangle = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} \cos(\omega_0 t) \cos(\omega_0(t + \tau)) dt = \frac{1}{2} \cos(\omega_0 \tau)$$

Per la terza e quarta realizzazione si ha:

$$\langle x(t)x(t + \tau) \rangle = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{+T/2} \sin(\omega_0 t) \sin(\omega_0(t + \tau)) dt = \frac{1}{2} \cos(\omega_0 \tau)$$

Il processo aleatorio è regolare.

Esercizio N. 6

All'ingresso del sistema di figura 1 è applicato un processo aleatorio $\{x(t)\}$ stazionario gaussiano bianco, con densità spettrale di potenza bilatera pari a 1 W/Hz . Calcolare la funzione di autocorrelazione e la densità spettrale di potenza del processo di uscita.

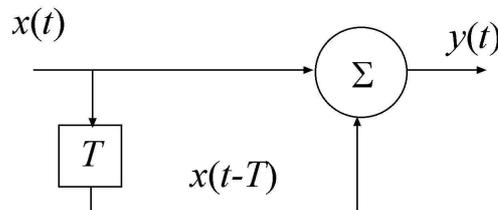


Fig. 1

Soluzione

La risposta impulsiva del sistema è pari a $\delta(t) + \delta(t - T)$ e la sua risposta in frequenza è pari a $1 + e^{-j\omega T}$. Risulta quindi:

$$\begin{aligned} S_y(\omega) &= S_x(\omega) |H(\omega)|^2 = |1 + e^{-j\omega T}|^2 \\ &= 1 + \cos^2(\omega T) + \sin^2(\omega T) + 2 \cos(\omega T) = 4 \cos^2\left(\frac{\omega T}{2}\right) \\ R_y(\tau) &= 2\delta(\tau) + \delta(\tau - T) + \delta(\tau + T) \end{aligned}$$