

**ESAME DI COMUNICAZIONI ELETTRICHE**

Appello del 13 – 14 febbraio 2001

Prova scritta

Esercizio N. 1

Un sistema lineare tempo continuo risponde all'impulso  $\delta(t - \tau)$  con la funzione  $h(t, \tau) = e^{-2t} u(t - \tau)$ . Dire se il sistema è tempo invariante e calcolare la sua risposta al gradino unitario  $u(t)$ .

Soluzione

Il sistema non è tempo invariante, poiché una traslazione di un impulso all'ingresso del sistema non comporta una analoga traslazione della risposta impulsiva, come evidenziato dalla figura I.

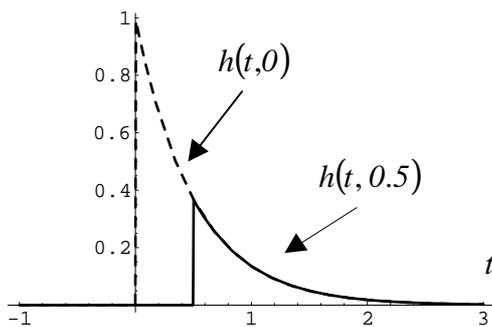


Fig: I

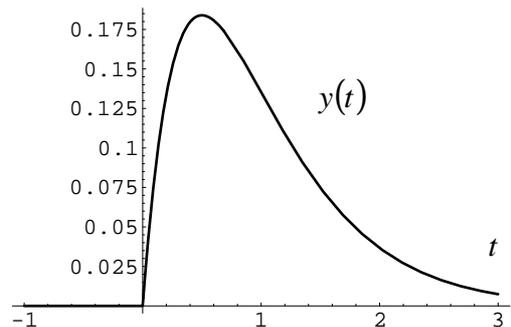


Fig. II

La risposta al gradino unitario  $y(t)$  è fornita dall'integrale:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau)h(t, \tau)d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau)e^{-2t}u(t - \tau)d\tau = \begin{cases} 0 & \text{per } t < 0 \\ e^{-2t} \int_0^t d\tau = te^{-2t} & \text{per } t > 0 \end{cases}$$

In conclusione  $y(t) = te^{-2t} u(t)$  (figura II).

Esercizio N. 2

Un segnale tempo discreto  $x[n]$  ha lo spettro  $X(e^{j\Omega})$  come indicato in figura 1. Calcolare i valori del segnale  $x_d[n]$ , ottenuto da  $x[n]$  per decimazione di ordine 4.

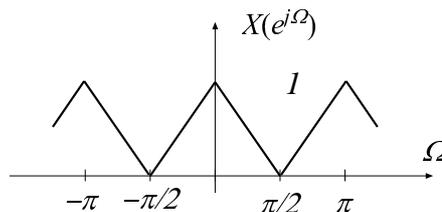


Fig. 1

Soluzione

Il segnale  $x_d[n]$  può essere visto come il risultato di un campionamento di  $x[n]$  fatto con periodo  $N=4$ , seguito dalla eliminazione dei valori tra due successivi campioni del segnale campionato  $x_p[n]$ . Detto  $X_p(e^{j\Omega})$  lo spettro del segnale campionato, quello di  $x_d[n]$  sarà:

$$X_d(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_d[n] e^{-j\Omega n} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_p[n] e^{-j\frac{\Omega}{4}n} = X_p\left(e^{j\frac{\Omega}{4}}\right)$$

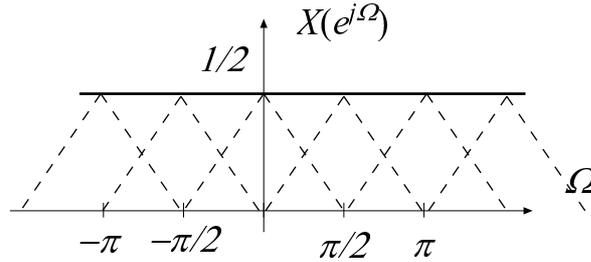


Fig. III

Dalla figura III si vede come lo spettro  $X_p(e^{j\Omega})$  sia una costante di valore  $1/2$ . Tale sarà quindi anche lo spettro del segnale  $x_d[n]$ , il quale pertanto risulta essere pari a  $\frac{1}{2}\delta[n]$ .

Esercizio N. 3

Un sistema LTI tempo discreto ha la seguente risposta impulsiva:

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

Ricavare l'equazione alle differenze che lo descrive e dire, giustificando la risposta, se si tratta di un sistema stabile.

Soluzione

La funzione di trasferimento è la trasformata Z di  $h[n]$ . Scrivendo  $h[n]$  in termini esponenziali si ricava:

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

$$H(z) = \frac{1}{2} \left\{ \frac{1}{1 - \frac{1}{3} e^{j\frac{2\pi}{6}} z^{-1}} + \frac{1}{1 - \frac{1}{3} e^{-j\frac{2\pi}{6}} z^{-1}} \right\} = \frac{1}{2} \left\{ \frac{2 - \frac{2}{3} \cos\left(\frac{2\pi}{6}\right) z^{-1}}{1 + \frac{1}{9} z^{-2} - \frac{2}{3} \cos\left(\frac{2\pi}{6}\right) z^{-1}} \right\}$$

$$H(z) = \frac{1 - \frac{1}{6}z^{-1}}{1 - \frac{1}{3}z^{-1} + \frac{1}{9}z^{-2}} \quad \text{con regione di convergenza } |z| > \frac{1}{3}$$

Poiché la circonferenza di raggio unitario è inclusa nella regione di convergenza, il sistema risulta stabile. L'equazione alle differenze che lo descrive è:

$$y[n] - \frac{1}{3}y[n-1] + \frac{1}{9}y[n-2] = x[n] - \frac{1}{6}x[n-1]$$

#### Esercizio N. 4

Sia  $x(t)$  un processo aleatorio, stazionario, con banda limitata a  $\pm f_M$ . La sua densità di probabilità del primo ordine  $p_1(x, t)$  è costante tra  $-1 \leq x \leq 1$ . Questo processo modula di fase la portante  $\cos(2\pi f_0 t + \varphi)$ , essendo  $\varphi$  una variabile aleatoria uniformemente distribuita tra  $-\pi/2$  e  $\pi/2$  e indipendente da  $x(t)$ . Inoltre  $f_0 \gg f_M$ . L'uscita del modulatore è quindi un processo aleatorio di tipo passa banda, la cui generica realizzazione è espressa da:

$$s(t) = A \cos(2\pi f_0 t + \Phi_M x(t) + \varphi), \text{ con } A \text{ e } \Phi_M \text{ costanti.}$$

Con riferimento a  $f_0$  si calcolino i valori medi della parte in fase e in quadratura del processo  $s(t)$ .

#### Soluzione

Scrivendo  $s(t)$  nella forma:

$$s(t) = A \cos(\Phi_M x(t) + \varphi) \cos(2\pi f_0 t) - A \sin(\Phi_M x(t) + \varphi) \sin(2\pi f_0 t)$$

si vede che le parti in fase e in quadratura sono rispettivamente :

$$s_c(t) = A \cos(\Phi_M x(t) + \varphi) \quad s_s(t) = A \sin(\Phi_M x(t) + \varphi)$$

1) Calcolo del valor medio di  $s_c(t)$ :

$$\begin{aligned} E[s_c(t)] &= \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \frac{1}{\pi} \int_{-1}^{+1} A \cos(\Phi_M x(t) + \varphi) dx d\varphi = \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \left\{ \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} A \sin(\Phi_M x(t) + \varphi) \right\} \Big|_{-1}^{+1} d\varphi \\ &= \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \{ A \sin(\Phi_M + \varphi) - A \sin(-\Phi_M + \varphi) \} d\varphi = \\ &= \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} \left\{ -A \cos\left(\Phi_M + \frac{\pi}{2}\right) + A \cos\left(-\Phi_M + \frac{\pi}{2}\right) + A \cos\left(\Phi_M - \frac{\pi}{2}\right) - A \cos\left(-\Phi_M - \frac{\pi}{2}\right) \right\} \end{aligned}$$

Ognuno dei quattro termini che appaiono nella precedente sommatoria equivale a  $A \sin(\Phi_M)$ . Pertanto il valor medio cercato è  $\frac{2A \sin(\Phi_M)}{\pi \Phi_M}$ .

Per la parte in quadratura, l'analogo calcolo porta a concludere che il valor medio è nullo. Infatti:

$$\begin{aligned}
 E[s_s(t)] &= \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \frac{1}{\pi} \int_{-1}^{+1} \frac{1}{2} A \sin(\Phi_M x(t) + \varphi) dx d\varphi = - \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \left\{ \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} A \cos(\Phi_M x(t) + \varphi) \right\} \Big|_{-1}^{+1} d\varphi \\
 &= - \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} \int_{-\pi/2}^{+\pi/2} \{ A \cos(\Phi_M + \varphi) - A \cos(-\Phi_M + \varphi) \} d\varphi = \\
 &= - \frac{1}{\pi} \frac{1}{2\Phi_M} \left\{ A \sin\left(\Phi_M + \frac{\pi}{2}\right) - A \sin\left(-\Phi_M + \frac{\pi}{2}\right) - A \sin\left(\Phi_M - \frac{\pi}{2}\right) + A \sin\left(-\Phi_M - \frac{\pi}{2}\right) \right\} = 0
 \end{aligned}$$