

ESAME DI COMUNICAZIONI ELETTRICHE

Appello del 24 luglio 2001

Prova scritta

Esercizio N. 1

Quattro sistemi lineari sono descritti dalle seguenti relazioni ingresso-uscita:

Sistema N. 1	$y(t) = \int_{-T}^T x(t - \mathbf{a}) d\mathbf{a}$
Sistema N. 2	$y(t) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a} - t) d\mathbf{a}$
Sistema N. 3	$y(t) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a} + t) d\mathbf{a}$
Sistema N. 4	$y(t) = \int_{-T}^T x(-\mathbf{a} - t) d\mathbf{a}$

Dire quali di questi sistemi sono tempo invarianti.

Soluzione

Per determinare correttamente se i vari sistemi sono o meno tempo invarianti è necessario tener ben presente il diverso ruolo che hanno le due variabili \mathbf{a} e t presenti all'interno dell'integrale:

a) t rappresenta il valore della variabile in corrispondenza del quale si vuole calcolare l'uscita;

b) \mathbf{a} è la variabile che, variando da $-T$ a T , fa sì che l'uscita all'istante t sia determinata da tutti i valori del segnale di ingresso relativi a quell'intervallo temporale.

Si consideri il sistema N. 1. Per calcolare l'uscita all'istante t , esso elabora il segnale di ingresso secondo il seguente schema:

- In $x(t)$ t è sostituito con \mathbf{a} ;
- \mathbf{a} è sostituito con $-\mathbf{a}$;
- \mathbf{a} è sostituito con $\mathbf{a} - t$;
- la funzione così ottenuta è integrata in $d\mathbf{a}$ da $-T$ a T .

Pertanto, detta $y_I(t)$ l'uscita corrispondente a $x(t - t_0)$, si ha:

$$x(t - t_0) \rightarrow x(-\mathbf{a} - t_0) \rightarrow x(-\mathbf{a} + t - t_0) \rightarrow y_I(t) = \int_{-T}^T x(-\mathbf{a} + t - t_0) d\mathbf{a}$$

D'altro canto $y(t-t_0) = \int_{-T}^T x(t-t_0 - \mathbf{a}) d\mathbf{a} = y_I(t)$: il sistema è tempo invariante:

Sistema N. 2

$$x(t-t_0) \rightarrow x(\mathbf{a}-t_0) \rightarrow x(\mathbf{a}-t-t_0) \rightarrow y_I(t) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a}-t-t_0) d\mathbf{a}$$

$$y(t-t_0) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a}-t+t_0) d\mathbf{a} \neq y_I(t) : \text{il sistema } \underline{\text{non è tempo invariante.}}$$

Sistema N. 3

$$x(t-t_0) \rightarrow x(\mathbf{a}-t_0) \rightarrow x(\mathbf{a}+t-t_0) \rightarrow y_I(t) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a}+t-t_0) d\mathbf{a}$$

$$y(t-t_0) = \int_{-T}^T x(\mathbf{a}+t-t_0) d\mathbf{a} = y_I(t) : \text{il sistema } \underline{\text{è tempo invariante.}}$$

Sistema N. 4

$$x(t-t_0) \rightarrow x(-\mathbf{a}-t_0) \rightarrow x(-\mathbf{a}-t-t_0) \rightarrow y_I(t) = \int_{-T}^T x(-\mathbf{a}-t-t_0) d\mathbf{a}$$

$$y(t-t_0) = \int_{-T}^T x(-\mathbf{a}-t+t_0) d\mathbf{a} \neq y_I(t) : \text{il sistema } \underline{\text{non è tempo invariante.}}$$

Esercizio N.2

Al segnale $x(t)$ è associato un segnale analitico $x_+(t) = x(t) + j\hat{x}(t)$ ($\hat{x}(t)$ = trasformata di Hilbert di $x(t)$), avente spettro pari a :

$$X_+(f) = e^{-a(f-f_0)} u(f-f_0)$$

con $a > 0$ (vedi figura 1).

Ricavare le espressioni analitiche di $x(t)$ e $\hat{x}(t)$.

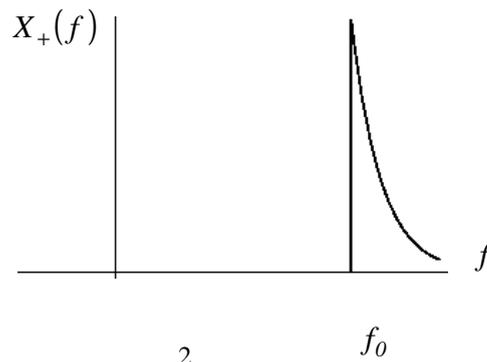


Fig. 1

Soluzione

Conviene innanzitutto ricavare l'involuppo complesso di $x(t)$. Esso avrà spettro pari a:

$$\tilde{X}(f) = X_+(f + f_0) = e^{-af} u(f)$$

Ricordando che la trasformata di Fourier di $e^{-at}u(t)$ è $\frac{1}{a + j2\pi f}$, per dualità si ricava

che l'antitrasformata di $e^{-af}u(f)$ è $\frac{1}{a - j2\pi t}$. Risulta così:

$$x_+(t) = x(t) + j\hat{x}(t) = \frac{e^{j2\pi f_0 t}}{a - j2\pi t} = \frac{\{\cos(2\pi f_0 t) + j \sin(2\pi f_0 t)\} \{a + j2\pi t\}}{a^2 + 4\pi^2 t^2}$$

$$x(t) = \frac{a \cos(2\pi f_0 t) - 2\pi t \sin(2\pi f_0 t)}{a^2 + 4\pi^2 t^2}$$

$$\hat{x}(t) = \frac{a \sin(2\pi f_0 t) + 2\pi t \cos(2\pi f_0 t)}{a^2 + 4\pi^2 t^2}$$

Esercizio N.3

Un sistema LTI tempo discreto ha la seguente risposta impulsiva:

$$h[n] = 2 \cos(\pi n) u[n] - \mathbf{d}[n]$$

Calcolare la sua funzione di trasferimento $H(z)$ e la sua risposta al segnale $x[n] = u[n]$

Soluzione

Per calcolare la Z-trasformata di $h[n]$ conviene scrivere $\cos(\pi n)u[n]$ come $(-1)^n u[n]$. Così facendo risulta facilmente che:

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

La trasformata Z di $x[n]$ è $\frac{1}{1 - z^{-1}}$; pertanto quella di $y[n]$ (uscita corrispondente a $x[n]$) è:

$$Y(z) = H(z)X(z) = \frac{1}{1 + z^{-1}},$$

cui corrisponde (dato che il sistema è causale) $y[n] = (-1)^n u[n]$.

Esercizio N. 4

In figura 2 è rappresentata la funzione di autocorrelazione di un processo aleatorio gaussiano. Esso viene campionato con frequenza di campionamento $f_s = \frac{1}{T}$ e i campioni vengono convertiti in una sequenza aleatoria $x[n]$, che viene elaborata dal sistema LTI causale retto dalla seguente equazione alle differenze:

$$y[n] - 0.5y[n-1] = x[n]$$

Calcolare $E\{y[n]\}$ e $E\{y[n]y[n+k]\}$.

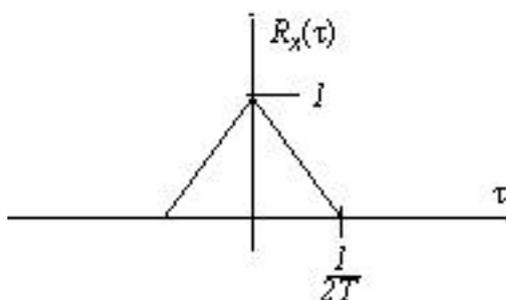


Fig. 2

Soluzione

Il sistema, oggetto dell'esercizio, ha la struttura riportata in figura II.

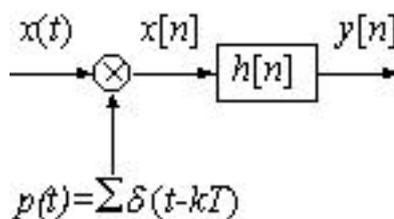


Fig. II

Tenendo conto della stazionarietà di $x(t)$, si ha:

$$E\{y[n]\} = E\left\{\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]h[n-k]\right\} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} E\{x[k]\}h[n-k] = E\{x[k]\} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[n-k]$$

$$\begin{aligned}
E\{y[n]y[n+k]\} &= E\left\{y[n+k] \sum_{m=-\infty}^{+\infty} x[m]h[n-m]\right\} = \\
&= \sum_{m=-\infty}^{+\infty} E\{y[n+k]x[m]\}h[n-m] = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} R_{xy}[m, n+k]h[n-m] = R_{xy}[k] \otimes h[-k]
\end{aligned}$$

A sua volta $R_{xy}[k] = R_x[k] \otimes h[k]$, avendo indicato con $R_{xy}[k] = E\{x[n]y[n+k]\}$ e con $R_x[k] = E\{x[n]x[n+k]\}$. Pertanto:

$$E\{y[n]y[n+k]\} = R_x[k] \otimes h[k] \otimes h[-k]$$

Si tratta ora di valutare $R_x[k]$ e $h[k]$. Poiché il campionamento avviene a frequenza pari a $1/T$, dal grafico di $R_x(\mathbf{t})$ risulta che $x[n]$ è una sequenza di variabili aleatorie tra loro incorrelate, con valor medio nullo e varianza pari a $R_x(0) = 1$. Di conseguenza $R_x[k] = \mathbf{d}[k]$.

Per quanto riguarda la risposta impulsiva del sistema, essa è ricavabile dall'equazione alle differenze. Risulta:

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \Rightarrow h[k] = \left(\frac{1}{2}\right)^k u[k]$$

In conclusione, vista l'espressione di $R_x[k]$, si tratta di eseguire l'operazione $h[k] \otimes h[-k]$:

$$\begin{aligned}
E\{y[n]y[n+k]\} &= h[k] \otimes h[-k] = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} h[m]h[m-k] = \\
&= \sum_{m=k}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^m \left(\frac{1}{2}\right)^{m-k} = \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} \sum_k^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^{2m} = \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} \left\{ \sum_0^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^{2m} - \sum_0^{k-1} \left(\frac{1}{2}\right)^{2m} \right\} = \\
&= \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} \left\{ \frac{1}{1 - \frac{1}{4}} - \frac{1 - \left(\frac{1}{4}\right)^k}{1 - \frac{1}{4}} \right\} = \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} \left\{ \frac{4}{3} \right\} \left(\frac{1}{2}\right)^{2k} = \left\{ \frac{4}{3} \right\} \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|}
\end{aligned}$$