

**Teoria dei Segnali**  
(Appello del 9 gennaio 2003)

**Prova scritta**Esercizio N. 1

La risposta impulsiva di un sistema LTI tempo continuo è:

$$h(t) = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \delta(t - kT)$$

Determinare il valore della sua risposta in frequenza in corrispondenza alla frequenza  $f = \frac{1}{T}$ .

**Soluzione**

La trasformata di Fourier di  $h(t)$  è pari a  $\sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k e^{-j2\pi f kT}$ , che, in corrispondenza a  $f = \frac{1}{T}$ , diventa  $\sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k$ . Pertanto  $H(f)|_{f=\frac{1}{T}} = 2$ .

Esercizio N. 2

Un sistema LTI tempo discreto risponde all'impulso unitario con la funzione

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

Si calcoli la sua risposta in frequenza (*si consiglia di sfruttare una opportuna proprietà della trasformata di Fourier*).

Qual è la risposta del sistema al segnale  $x[n] = \cos(6\pi n)$ ?

**Soluzione**

La funzione  $h[n]$  è del tipo  $nx[n]$ , con  $x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{|n|}$ . La proprietà della trasformata di Fourier che conviene sfruttare è la seguente:

$$\begin{aligned} x[n] &\leftrightarrow X(e^{j\Omega}) \\ nx[n] &\leftrightarrow j \frac{dX(e^{j\Omega})}{d\Omega} \end{aligned}$$

Si calcoli dapprima la trasformata di  $x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{|n|}$ .

$$\begin{aligned}
 X(e^{j\Omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{-1} \left(\frac{1}{2}\right)^{-n} e^{-j\Omega n} + \sum_{n=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^n e^{-j\Omega n} = \sum_{m=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^m e^{j\Omega m} - 1 + \sum_{n=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^n e^{-j\Omega n} \\
 &= \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{j\Omega}} + \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\Omega}} - 1 = \frac{2 - \cos(\Omega)}{\frac{5}{4} - \cos(\Omega)} - 1 \\
 &= \frac{2 - \cos(\Omega) - \frac{5}{4} + \cos(\Omega)}{\frac{5}{4} - \cos(\Omega)} = \frac{\frac{3}{4}}{\frac{5}{4} - \cos(\Omega)}
 \end{aligned}$$

La trasformata di Fourier di  $h[n]$  è:

$$H(e^{j\Omega}) = j \frac{-\frac{3}{4} \sin(\Omega)}{\left(\frac{5}{4} - \cos(\Omega)\right)^2}$$

Per  $\Omega = 6\pi$  essa vale zero. Pertanto al segnale di ingresso  $x[n] = \cos(6\pi n)$  il sistema risponderà con un segnale nullo.

### Esercizio N. 3

Un segnale  $x(t)$  con banda limitata alla frequenza  $f_M$  viene campionato con la sequenza impulsiva ideale  $p(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_s)$ , con  $T_s = \frac{1}{f_M}$ . Poiché la condizione di Nyquist ( $T_s \leq \frac{1}{2f_M}$ ) non è verificata, non sarà possibile ricostruire esattamente il segnale attraverso un filtraggio di tipo passa basso eseguito sul segnale campionato.

Si decide allora di inviare il segnale campionato  $x_p(t)$  in un sistema LTI che fornisca in uscita una versione approssimata di  $x(t)$ , consistente nel mantenere il valore del campione  $i$ -esimo tra gli istanti  $iT_s$  e  $(i+1)T_s$ , come indicato in figura 1. Quale deve essere la risposta in frequenza del filtro che fornisce tale versione approssimata di  $x(t)$ ?

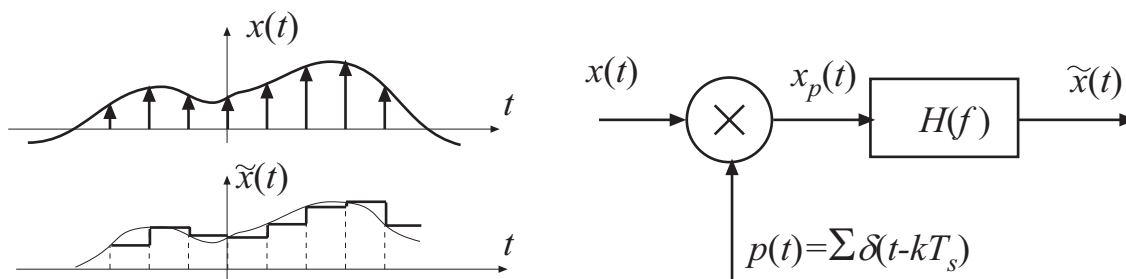


Fig. 1

## Soluzione

Dalla figura 1 risulta che la risposta impulsiva del filtro deve essere pari a  $\text{rect}\left[\frac{t - \frac{T_s}{2}}{T_s}\right]$  cui corrisponde la sua risposta in frequenza :  $H(f) = T_s \text{sinc}(fT_s) e^{-j\pi f T_s}$

Esercizio N. 4 (riservato agli studenti della laurea triennale)

Due variabili aleatorie  $X$  e  $Y$  hanno la seguente densità di probabilità congiunta:

$$f_{XY}(x, y) = \begin{cases} xy & 0 \leq x \leq 1, \quad 0 \leq y \leq 2 \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

Dire, giustificando la risposta, se le due variabili aleatorie sono indipendenti. Calcolare il valor medio delle variabili  $X$ ,  $Y$  e  $W=XY$ .

## Soluzione

Calcolo delle densità di probabilità di  $X$  e  $Y$ :

$$f_X(x) = \int_0^2 xy dy = x \left( \frac{y^2}{2} \right) \Big|_0^2 = \begin{cases} 2x & 0 \leq x \leq 1 \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

$$f_Y(y) = \int_0^1 xy dx = y \left( \frac{x^2}{2} \right) \Big|_0^1 = \begin{cases} \frac{1}{2}y & 0 \leq y \leq 2 \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

Poiché  $f_{XY}(x, y) = f_X(x)f_Y(y)$ , le due variabili aleatorie sono indipendenti.

$$E[X] = \int_0^1 2x^2 dx = \frac{2}{3} x^3 \Big|_0^1 = \frac{2}{3}$$

$$E[Y] = \int_0^2 \frac{1}{2} y^2 dy = \frac{1}{6} y^3 \Big|_0^2 = \frac{4}{3}$$

Poiché  $X$  e  $Y$  sono indipendenti,  $E[XY] = E[X]E[Y] = \frac{8}{9}$

Esercizio N. 4 (riservato agli studenti della laurea quinquennale)

Calcolare la trasformata  $Z$  del segnale  $x[n] = \cos^2(10\pi n)u[n]$  (ricordarsi di indicare la regione di convergenza).

## Soluzione

Scrivendo la funzione cos in forma esponenziale, si perviene al seguente risultato:

$$\begin{aligned}\cos^2(10\pi n)u[n] &= \left\{ \frac{e^{j20\pi n} + e^{-j20\pi n}}{4} + \frac{1}{2} \right\} u[n] \\ \frac{1}{4} e^{j20\pi n} u[n] &\xrightarrow{Z} \frac{1}{4} \frac{1}{1 - e^{j20\pi} z^{-1}} = \frac{1}{4} \frac{1}{1 - z^{-1}} \quad |z| > 1 \\ \frac{1}{4} e^{-j20\pi n} u[n] &\xrightarrow{Z} \frac{1}{4} \frac{1}{1 - e^{-j20\pi} z^{-1}} = \frac{1}{4} \frac{1}{1 - z^{-1}} \quad |z| > 1 \\ \frac{1}{2} u[n] &\xrightarrow{Z} \frac{1}{2} \frac{1}{1 - z^{-1}} \quad |z| > 1\end{aligned}$$

Pertanto,

$$X(z) = \frac{1}{4} \left\{ \frac{1}{1 - z^{-1}} + \frac{1}{1 - z^{-1}} + \frac{2}{1 - z^{-1}} \right\} = \frac{1}{1 - z^{-1}} \quad |z| > 1$$

Questo risultato è ovvio, poiché la funzione  $x[n]$  coincide con  $u[n]$  per ogni valore di  $n$ .

Esercizio N. 5

La funzione di autocorrelazione di un processo aleatorio  $\{x(t)\}$  stazionario ha la seguente espressione:

$$R_x(\tau) = \begin{cases} 1 - \frac{|\tau|}{T} & \text{per } |\tau| \leq T \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

Il processo aleatorio è posto all'ingresso di un sistema LTI che esegue la trasformata di Hilbert. Calcolare la funzione di autocorrelazione del processo di uscita.

## Soluzione

Un sistema LTI che esegue la trasformata di Hilbert ha una risposta in frequenza  $H(\omega)$  pari a  $-j \operatorname{sgn}(\omega)$ . Poiché  $H(\omega)$  ha modulo unitario, il processo aleatorio all'uscita del sistema ha la stessa densità spettrale di potenza di quello all'ingresso e quindi ha anche la stessa funzione di autocorrelazione.

Esercizio N. 6

La tensione di ingresso applicata al filtro di figura 2 è un processo aleatorio  $\{x(t)\}$  stazionario gaussiano bianco, con densità spettrale di potenza bilaterale pari a  $1$  W/Hz. Calcolare la funzione di autocorrelazione del processo di uscita, corrispondente alla tensione ai capi di  $R$ .

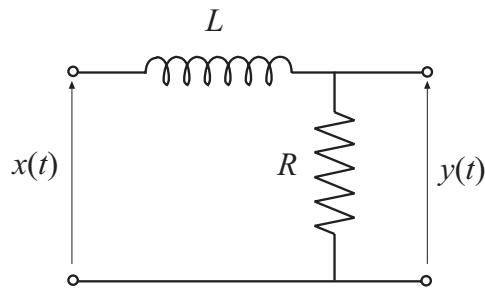


Fig. 2

## Soluzione

Il sistema ha una risposta in frequenza pari a  $\frac{R}{R + j\omega L}$ . La densità spettrale di potenza del processo di uscita è quindi data da  $\frac{R^2}{R^2 + \omega^2 L^2}$ . La funzione di autocorrelazione del processo di uscita sarà l'antitrasformata di Fourier di tale funzione. Per calcolarla è opportuno ricordare che la trasformata di Fourier di  $e^{-b|\tau|}$  è pari a  $\frac{2b}{b^2 + \omega^2}$ . Scrivendo la densità spettrale di potenza nella forma:

$$\frac{R}{2L} \frac{2 \frac{R}{L}}{\frac{R^2}{L^2} + \omega^2}$$

si deduce che la funzione di autocorrelazione richiesta è data da  $\frac{R}{2L} e^{-\frac{R}{L}|\tau|}$ .