

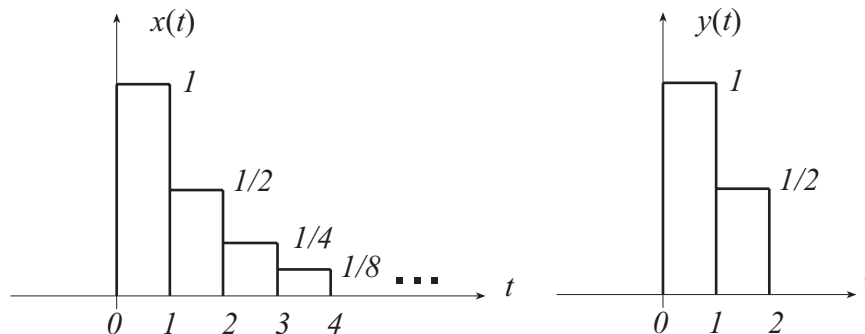
**ESAME DI TEORIA DEI SEGNALI**

Appello del 15 luglio 2008

Prova scritta

Esercizio N. 1

Il segnale  $x(t)$  di figura 1 è applicato all'ingresso di un sistema LTI che risponde ad esso con il segnale  $y(t)$ . Qual è la risposta in frequenza del sistema?



**Soluzione**

Il segnale  $x(t)$  ha la seguente espressione analitica:

$$x(t) = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \text{rect}\left(t - \frac{1}{2} - k\right)$$

la cui trasformata di Fourier è:

$$X(\omega) = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \frac{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}{\frac{\omega}{2}} e^{-j\frac{\omega}{2}} e^{-j\omega k} = \frac{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}{\frac{\omega}{2}} e^{-j\frac{\omega}{2}} \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$$

La trasformata di  $y(t)$  è invece data da:

$$Y(\omega) = \frac{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}{\frac{\omega}{2}} \left( e^{-j\frac{\omega}{2}} + \frac{1}{2} e^{-j\frac{3\omega}{2}} \right) = \frac{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}{\frac{\omega}{2}} e^{-j\frac{\omega}{2}} \left( 1 + \frac{1}{2} e^{-j\omega} \right)$$

Pertanto la risposta in frequenza cercata risulta:

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

Esercizio N.2

Un sistema LTI ha la seguente risposta in frequenza:

$$H(e^{j\Omega}) = \cos^2 \Omega$$

Calcolare la risposta del sistema al segnale  $x[n]$ , la cui trasformata di Fourier è:

$$X(e^{j\Omega}) = 2j \sin \Omega$$

**Soluzione**

La risposta in frequenza del sistema può essere scritta come:

$$H(e^{j\Omega}) = \cos^2 \Omega = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} \cos(2\Omega) = \frac{1}{2} + \frac{1}{4} e^{j2\Omega} + \frac{1}{4} e^{-j2\Omega},$$

cui corrisponde la risposta impulsiva  $h[n] = \frac{1}{2} \delta[n] + \frac{1}{4} \delta[n+2] + \frac{1}{4} \delta[n-2]$

Analogamente si ricava che  $x[n] = \delta[n+1] - \delta[n-1]$ . Per definizione di risposta impulsiva, si

ricava che  $y[n] = h[n+1] - h[n-1] = \frac{1}{4} \delta[n+3] + \frac{1}{4} \delta[n+1] - \frac{1}{4} \delta[n-1] - \frac{1}{4} \delta[n-3]$

Esercizio N. 3

Si determinino i coefficienti  $c_k$  (in modulo e fase) dello sviluppo in serie di Fourier del segnale periodico

$$x[n] = \sin[\pi(n-1)/4]$$

**Soluzione**

Il periodo di  $x[n]$  è pari a 8. Scrivendo il segnale nella forma esponenziale:

$$x[n] = \frac{1}{2j} e^{j\frac{2\pi}{8}n} e^{-j\frac{\pi}{4}} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{2\pi}{8}n} e^{j\frac{\pi}{4}}$$

si può concludere che tutti i coefficienti dello sviluppo sono nulli, tranne  $c_1$  e  $c_{-1}$ , per i quali si ha:

$$|c_1| = |c_{-1}| = \frac{1}{2}$$

$$\arg(c_1) = -\frac{3}{4}\pi$$

$$\arg(c_{-1}) = \frac{3}{4}\pi$$

Esercizio N.4

Si consideri la funzione:

$$H(z) = \frac{z+1-z^{-3}}{z^{-4}+1}$$

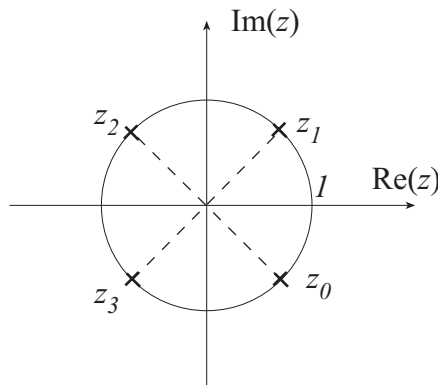
- Riportare sul piano complesso i suoi poli.
- Quanti sono i sistemi LTI tempo discreto di cui essa può essere la funzione di sistema?
- Fra essi c'è qualche sistema stabile?
- Uno dei possibili sistemi avrà come risposta impulsiva un segnale destro: quanto vale questa risposta impulsiva in  $n = 1$ ?

**Soluzione**

a) La funzione  $H(z)$  ha quattro poli, che sono le quattro radici quarte di  $-1$ . Essi pertanto hanno la seguente espressione:

$$z_{k(k=0,1,2,3)} = \sqrt[4]{-1} = \left( e^{-j\pi} e^{jk2\pi} \right)^{1/4} = e^{-j\frac{\pi}{4}} e^{jk\frac{\pi}{2}}$$

e sul piano complesso occupano le posizioni indicate nella figura:



- b) Ci sono due regioni di convergenza (e quindi 2 sistemi LTI) , definite da  $|z| < 1$  (risposta impulsiva: segnale sinistro) e  $|z| > 1$  (risposta impulsiva: segnale destro).
- c) Nessuno dei due sistemi è stabile, poiché entrambe le regioni di convergenza non contengono la circonferenza di raggio unitario.
- e) Eseguendo la divisione lunga (polinomi ordinati secondo potenze decrescenti di  $z$ ) si trova che la funzione destra è nulla in  $n = 1$ .

Esercizio N. 5

Il processo aleatorio stazionario  $x(t)$  ha media nulla e varianza  $\sigma^2 = 2$ . La sua densità spettrale di potenza è data da:

$$S_x(f) = \begin{cases} \cos^2\left(\frac{\pi}{2} \frac{f}{f_M}\right) & \text{per } |f| < f_M \\ 0 & \text{per } |f| > f_M \end{cases}$$

Quanto vale  $f_M$ ?

**Soluzione**

Poiché il processo  $x(t)$  ha valor medio nullo, la sua potenza media coincide con la varianza. Calcolando la potenza media tramite la densità spettrale di potenza, risulta:

$$P_m = 2 \int_0^{f_M} \cos^2\left(\frac{\pi}{2} \frac{f}{f_M}\right) df = f_M$$

Di conseguenza  $f_M = 2$  Hz.

### Esercizio N. 6

Un rumore bianco ha una densità spettrale di potenza bilatera pari a 0.5 W/Hz. Esso viene filtrato da un sistema LTI che ha risposta impulsiva  $h(t) = e^{-2t}u(t)$ . Il processo aleatorio presente all'uscita del filtro viene infine campionato con una frequenza di campionamento pari a 10 Hz, ottenendo così una sequenza di variabili aleatorie  $y_k = x(t_k)$ . Calcolare  $E[y_j y_i]$  per la generica coppia di indici  $j, i$ .

### **Soluzione**

Il valor medio  $E[y_j y_i]$  coincide con la funzione di auto correlazione del processo di uscita (che sarà stazionario), calcolata per  $\tau = (j-i)T_s$ , ove  $T_s$  è il periodo di campionamento (nel nostro caso  $T_s = 0.1$ ). La funzione di autocorrelazione del processo di uscita è data da:

$$R_y(\tau) = 0.5\delta(\tau) \otimes h(\tau) \otimes h(-\tau) = 0.5 \int_{\tau}^{\infty} e^{-2\alpha} e^{-2(\alpha-\tau)} d\alpha = \frac{1}{2} e^{-2|\tau|}$$

$$\text{Pertanto } E[y_j y_i] = \frac{1}{2} e^{-0.2|j-i|}$$