

SEGNALI PER LE TELECOMUNICAZIONI (Prati)
Quarto Appello – 23 Settembre 2016

La prima parte degli esercizi presenta una difficoltà minore rispetto alle successive: se s'incontrano difficoltà nello svolgere un esercizio si consiglia di passare al successivo e rimandare le difficoltà. Il tempo massimo per lo svolgimento della prova è 2h.

ESERCIZIO 1

Sia data la risposta all'impulso di un sistema LTI ottenuta dalla seguente convoluzione:

$$h(t) = \frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{j\pi(t-1)} * \frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{-j\pi t}.$$

a - Si traccino i grafici di modulo e fase della risposta in frequenza $H(f)$.

b - Si calcoli l'uscita $y(t)$ del sistema all'ingresso $x(t) = \frac{\sin \pi 4(t-2)}{4\pi(t-2)}$ e se ne calcoli l'energia.

ESERCIZIO 2

Sia dato il segnale tempo continuo $x(t) = \cos(2\pi f_o(t - \tau)) + \sin(2\pi f_o t)$. Il segnale dato viene campionato con frequenza di campionamento $f_s = f_o$ ottenendo la sequenza x_n .

a - Si calcoli la trasformata di Fourier della sequenza x_n sia in frequenza, sia in frequenza normalizzata.

b - Trovare l'espressione del segnale tempo continuo ricostruito dal segnale campionato.

c - Calcolare la DFT dei campioni di x_n con $-2 \leq n \leq 2$.

ESERCIZIO 3

Sia dato il processo casuale stazionario discreto x_n gaussiano con potenza $P = 4$ e valor medio

$$m_x = -1. \text{ Del coefficiente di correlazione si sa solo che } \rho_x[m] = \begin{cases} a & m = -1 \\ 0 & m > 1 \end{cases}$$

a - Si calcoli autocovarianza e densità spettrale di potenza del processo x_n .

b - Si dica, giustificando la risposta, quale intervallo di valori può assumere il parametro a .

c - Si scriva l'espressione della densità di probabilità delle ampiezze della variabile casuale x_{n+2} sapendo che $x_n = K$.

SEGNALI PER LE TELECOMUNICAZIONI (Prati)
Quarto Appello – 23 Settembre 2016
SOLUZIONI

ESERCIZIO 1

a – La risposta in frequenza ha modulo rettangolare nella banda $-\frac{1}{2} \leq f \leq \frac{1}{2}$ e fase costante nella stessa banda uguale a π . Infatti:

$$h(t) = \frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{j\pi(t-1)} * \frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{-j\pi t} = -\frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{j\pi t} * \frac{\sin 2\pi t}{\pi} e^{-j\pi t} \text{ ha come trasformata di Fourier:}$$

$$H(f) = -\text{rect}\left(\frac{f - \frac{1}{2}}{2}\right) \cdot \text{rect}\left(\frac{f + \frac{1}{2}}{2}\right) = -\text{rect}(f)$$

b - La trasformata di Fourier del segnale $x(t)$ è:

$$X(f) = \frac{1}{4} \text{rect}\left(\frac{f}{4}\right) e^{-j4\pi f \tau}$$

La trasformata dell'uscita è

$$Y(f) = -\text{rect}(f) \cdot \frac{1}{4} \text{rect}\left(\frac{f}{4}\right) e^{-j4\pi f \tau} = -\frac{1}{4} \text{rect}(f) e^{-j4\pi f \tau}$$

L'uscita è dunque: $y(t) = -\frac{1}{4} \frac{\sin \pi(t-2)}{\pi(t-2)}$

L'energia dell'uscita è: $E_y = \int \left| -\frac{1}{4} \text{rect}(f) e^{-j4\pi f \tau} \right|^2 df = \frac{1}{16}$

ESERCIZIO 2

a - La trasformata di Fourier del segnale $x(t) = \cos(2\pi f_o(t - \tau)) + \sin(2\pi f_o t)$

è data da

$$X(f) = \frac{1}{2} [\delta(f + f_o) + \delta(f - f_o)] e^{-j2\pi f \tau} + \frac{j}{2} \delta(f + f_o) - \frac{j}{2} \delta(f - f_o)$$

Moltiplicando gli impulsi per l'esponenziale complesso si ottiene:

$$X(f) = \frac{1}{2} \delta(f + f_o) e^{j2\pi f_o \tau} + \frac{1}{2} \delta(f - f_o) e^{-j2\pi f_o \tau} + \frac{j}{2} \delta(f + f_o) - \frac{j}{2} \delta(f - f_o)$$

La trasformata di Fourier del segnale campionato con frequenza di campionamento $f_s = f_o$ si ottiene replicando periodicamente a passo $f_s = f_o$ la trasformata del segnale continuo moltiplicata per $f_s = f_o$.

$$\tilde{X}(f) = \frac{f_o}{2} \delta(f) e^{j2\pi f_o \tau} + \frac{f_o}{2} \delta(f) e^{-j2\pi f_o \tau} + \frac{jf_o}{2} \delta(f) - \frac{jf_o}{2} \delta(f) = f_o \delta(f) \cos(2\pi f_o \tau) \text{ periodica a passo } f_s = f_o$$

In frequenza normalizzata $\phi = \frac{f}{f_s}$

$$\tilde{X}(\phi) = f_o \delta(\phi f_o) \cos(2\pi f_o \tau) = \delta(\phi) \cos(2\pi f_o \tau)$$

b – In altro modo si può vedere che campionando il segnale dato con $f_s = f_o$ si ottiene una sequenza costante $x_n = \cos(2\pi f_o \tau)$. Il segnale ricostruito sarà dunque la stessa costante $\hat{x}(t) = \cos(2\pi f_o \tau)$.

c – La DFT di 5 campioni costanti qualsiasi sia il loro ordine è banalmente un impulso nell'origine:
 $X_k = 5 \cos(2\pi f_o \tau) \delta_k$.

ESERCIZIO 3

a – Dai dati del problema si ricava immediatamente l'espressione del coefficiente di correlazione:

$$\rho_x[m] = \delta_m + a\delta_{m-1} + a\delta_{m+1}$$

La varianza: $\sigma_x^2 = P - m_x^2 = 3$

L'autocovarianza: $C_x[m] = \sigma_x^2 \rho_x[m] = 3\delta_m + 3a\delta_{m-1} + 3a\delta_{m+1}$

L'autocorrelazione: $R_x[m] = C_x[m] + m_x^2 = 3\delta_m + 3a\delta_{m-1} + 3a\delta_{m+1} + 1$

La densità spettrale di potenza: $S_x(\phi) = 3 + 6a \cos(2\pi\phi) + \delta(\phi)$

b - La densità spettrale di potenza di un processo casuale è per definizione reale e positiva per qualsiasi valore di frequenza. Affinché ciò sia verificato è necessario che $|a| < \frac{1}{2}$.

c - Dall'espressione del coefficiente di correlazione si deduce che x_{n+2} è indipendente da x_n e quindi la sua densità di probabilità delle ampiezze è sempre gaussiana a varianza 3 e valor medio -1.