TELECOMUNICAZIONI quinto appello - 5 Febbraio 2018

La difficolta' delle domande dei singoli esercizi è in ordine crescente: se s'incontrano difficolta' nello svolgere un esercizio si consiglia di passare al successivo. Il tempo massimo per lo svolgimento della prova è 2h.

ESERCIZIO 1

Sia dato un sistema LTI ideale con risposta in frequenza $H(f) = j2\pi f \cdot rect(f)$.

All'ingresso del sistema dato si pone il segnale: $x(t) = \frac{\sin \pi t}{\pi t}$.

- \mathbf{a} Si traccino i grafici di modulo e fase della risposta in frequenza data H(f).
- **b** Si calcoli l'espressione della Trasformata di Fourier Y(f) dell'uscita y(t) del sistema dato.
- \mathbf{c} Si calcoli l'espressione dell'uscita y(t) del sistema dato (suggerimento: evitare lunghi complicati calcoli, ma utilizzare esclusivamente le proprietà della trasformata di Fourier)

ESERCIZIO 2

Il segnale $x(t) = \cos(2\pi f_o t)$ viene campionato con intervallo di campionamento T uguale a 5 volte il massimo intervallo di campionamento necessario ad evitare alias in frequenza, ottenendo la sequenza x_n .

- **a** Si trovi il valore dell'intervallo di campionamento T.
- **b** Si disegni il grafico dei primi 10 campioni di x_n .
- ${\bf c}$ Si traccino i grafici della trasformata di Fourier della sequenza x_n in frequenza e in frequenza normalizzata (suggerimento: può essere più agevole procedere direttamente per via grafica piuttosto che per via analitica).

ESERCIZIO 3

Sia dato il processo casuale continuo x(t) stazionario con potenza P=17, densità di probabilità delle

ampiezze gaussiana e autocovarianza
$$C_x(\tau) = \begin{cases} 1 - |\tau| & se & |\tau| < 1 \\ 0 & altrove \end{cases}$$
.

- **a** Si scriva l'espressione della densità di probabilità delle ampiezze del processo dato sapendo che i valori positivi sono piu' probabili di quelli negativi.
- **b** Il processo casuale viene filtrato con un filtro la cui risposta all'impulso è un rettangolo di ampiezza unitaria e durata 4 secondi. Dopo quanto tempo le ampiezze del processo filtrato diventano tra loro indipendenti?

TELECOMUNICAZIONI quinto appello - 5 Febbraio 2018

SOLUZIONI

ESERCIZIO 1

- **a** La risposta in frequenza è puramente immaginaria ed è limitata in frequenza dal rettangolo tra -1/2 e +1/2 Hz. Il modulo aumenta linearmente con la frequenza tra $0 e \pi$, la fase vale $+\pi/2$ tra 0 e +1/2Hz e $-\pi/2$ tra 0 e -1/2Hz.
- **b** La trasformata X(f) del segnale x(t) è un rettangolo centrato nell'origine di banda bilatera unitaria e quindi completamente contenuta nel rettangolo di banda bilatera unitaria della risposta in frequenza data. La trasformata dell'uscita vale dunque:

$$Y(f) = X(f)H(f) = rect(f) \cdot j2\pi f \cdot rect(f) = j2\pi f \cdot rect(f) = j2\pi f \cdot X(f)$$

c - Dalla nota proprietà della trasformata di Fourier, il segnale d'uscita y(t) è la derivata prima di quello d'ingresso x(t):

$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt} = \frac{-\pi \sin \pi t + \pi^2 t \cdot \cos(\pi t)}{\pi^2 t^2}$$

ESERCIZIO 2

- **a** La frequenza massima del segnale e' f_o quindi la minima frequenza di campionamento e' $2 f_o$. L'intervallo di campionamento da utilizzare vale $T = \frac{5}{2 f_o}$.
- **b** La sequenza ottenuta dal campionamento del segnale dato ha la seguente espressione:

$$x(nT) = \cos\left(2\pi f_o \frac{5n}{2f_o}\right) = \cos\left(2\pi \frac{5}{2}n\right) = \cos\left(2\pi \frac{1}{2}n\right) = (-1)^n$$

c - La trasformata della sequenza data si ricava immediatamente da quella del segnale tempo continuo.

$$X(f) = \frac{1}{2}\delta(f + f_o) + \frac{1}{2}\delta(f - f_o)$$

$$\begin{split} \widetilde{X}(f) &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X \bigg(f - \frac{k}{T} \bigg) = \frac{1}{5} f_o \delta (f + f_o) + \frac{1}{5} f_o \delta (f - f_o) = \\ &= \frac{1}{5} f_o \delta \bigg(f + \frac{f_o}{5} \bigg) + \frac{1}{5} f_o \delta \bigg(f - \frac{f_o}{5} \bigg) = \frac{2}{5} f_o \delta \bigg(f - \frac{f_o}{5} \bigg) \end{split} \quad \text{periodica di periodo} \quad f_s = \frac{2f_o}{5} \end{split}$$

Equivalentemente, in frequenza normalizzata abbiamo (ricordando che $\phi = fT$):

$$\begin{split} X(\phi) &= \widetilde{X} \left(\frac{2}{5} f_o \phi \right) = \frac{1}{5} f_o \delta \left(\frac{2}{5} f_o \phi + f_o \right) + \frac{1}{5} f_o \delta \left(\frac{2}{5} f_o \phi - f_o \right) = \\ &= \frac{1}{5} f_o \delta \left(\frac{2}{5} f_o \left(\phi + \frac{5}{2} \right) \right) + \frac{1}{5} f_o \delta \left(\frac{2}{5} f_o \left(\phi - \frac{5}{2} \right) \right) = \\ &= \frac{1}{2} \delta \left(\left(\phi + \frac{5}{2} \right) \right) + \frac{1}{2} \delta \left(\left(\phi - \frac{5}{2} \right) \right) = \\ &= \frac{1}{2} \delta \left(\left(\phi + \frac{1}{2} \right) \right) + \frac{1}{2} \delta \left(\left(\phi - \frac{1}{2} \right) \right) = \delta \left(\left(\phi - \frac{1}{2} \right) \right) \end{split}$$
 di periodo unitario

Oppure, direttamente dalla definizione:

$$\begin{split} X(\phi) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \cos\left(2\pi\frac{1}{2}n\right) \exp\left\{-j2\pi\phi n\right\} = \frac{1}{2}\sum_{n=-\infty}^{\infty} \exp\left\{-j2\pi\left(\phi - \frac{1}{2}\right)n\right\} + \frac{1}{2}\sum_{n=-\infty}^{\infty} \exp\left\{-j2\pi\left(\phi + \frac{1}{2}\right)n\right\} = \\ &= \frac{j}{2}\delta\left(\phi + \frac{1}{2}\right) - \frac{j}{2}\delta\left(\phi - \frac{1}{2}\right) \end{split}$$

di periodo unitario.

ESERCIZIO 3

a – La densita' delle ampiezze è gaussiana quindi è sufficiente ricavare il valore medio e la varianza dai dati del problema.

La varianza è unitaria perchè coincide con il valore dell'autocovarianza in 0. Il modulo del valor medio si trova sapendo che la potenza è data dalla varianza piu' il valor medio al quadrato. Il segno del valor medio è positivo visto che i valori negativi sono piu' probabili di quelli positivi.

$$m_x = 4$$
$$\sigma_x^2 = 1$$

$$p_x(a) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left\{-\frac{(a-4)^2}{2}\right\}$$

b - Le ampiezze del processo filtrato sono ancora gaussiane e quindi se incorrelate sono anche indipendenti. I valori delle ampiezze diventano indipendenti quando l'autocovarianza si annulla. L'autocovarianza dell'uscita si ricava dall'autocorrelazione meno il valor medio al quadrato.

L'autocorrelazione dell'uscita vale:

$$R_{v}(\tau) = R_{x}(\tau) * h(\tau) * h(-\tau)$$

dove $R_x(\tau) = C_x(\tau) + 16$ e $h(\tau) * h(-\tau)$ è un triangolo centrato nell'origine di base 8 e altezza 4.

Quindi:

$$C_{v}(\tau) = [C_{x}(\tau) * h(\tau) * h(-\tau)] + [16 * h(\tau) * h(-\tau)] - m_{v}^{2}$$

Il valor medio dell'uscita vale $m_y = m_x \cdot \int h(t)dt = 4 \cdot 4 = 16$

Inoltre la convoluzione per la costante 16 è ancora una costante che vale $\left[16*h(\tau)*h(-\tau)\right]=256$.

Quindi il calcolo dell'autocovarianza dell'uscita si riduce a:

$$C_{v}(\tau) = \left[C_{x}(\tau) * h(\tau) * h(-\tau)\right]$$

A noi interessa sapere solo da quale valore di t in poi l'autocovarianza è nulla. Da una nota proprieta' della convoluzione si puo' dire che la durata del segnale convoluto è uguale alla somma delle durate dei due segnali che nel nostro caso vale: 2+8=10. Il tempo di decorrelazione è quindi 5 secondi.