

SEGNALI PER LE TELECOMUNICAZIONI (Prati)
Primo Appello – 1 Luglio 2011

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 e 15min.

ESERCIZIO 1

Sia dato un sistema LTI con risposta all'impulso $h(t) = \left[\frac{\sin \pi B(t-1)}{\pi(t-1)} \right]^2$.

- a** - Si traccino i grafici di modulo e fase della risposta in frequenza $H(f)$.
- b** - Si calcoli l'uscita del sistema all'ingresso $x(t) = 1 - \cos(\pi Bt)$.

ESERCIZIO 2

Sia dato il segnale tempo continuo $x(t) = \cos^3(2\pi f_o t)$.

- a** - Si calcoli la minima frequenza di campionamento f_s per evitare alias in frequenza.
- b** - Il segnale dato viene campionato con frequenza di campionamento $f_s = \frac{5}{2} f_o$. Trovare l'espressione del segnale tempo continuo ricostruito dal segnale campionato.
- c** - Si calcoli la DFT dei primi 10 campioni del segnale campionato (n da 0 a 9).

ESERCIZIO 3

Sia dato il processo casuale stazionario $x(t)$ con densità di probabilità delle ampiezze

$$p_x(a) = \frac{1}{\sqrt{4\pi}} e^{-\frac{(a-1)^2}{4}}.$$

Di questo processo si sa che per valori di $|\tau| \geq 5ms$ il coefficiente di correlazione $\rho_x(\tau) = 0$.

Il processo $x(t)$ viene campionato con intervallo di campionamento $T = 17ms$, ottenendo il processo discreto x_n .

- a** - Si calcoli il valore della potenza e l'espressione del coefficiente di correlazione del processo x_n .
- b** - Il processo x_n viene filtrato con un sistema Lineare Tempo Invariante con risposta all'impulso h_n . Si scriva l'espressione di una possibile risposta all'impulso h_n tale per cui il valor medio del processo d'uscita y_n sia nullo e la sua varianza valga 16.
- c** - Si trovi l'espressione della densità spettrale di potenza del processo casuale y_n .

SEGNALI PER LE TELECOMUNICAZIONI (Prati)

Primo Appello – 1 Luglio 2011

SOLUZIONI

ESERCIZIO 1

a – La trasformata di $h(t) = \left[\frac{\sin \pi B(t-1)}{\pi(t-1)} \right]^2$ si può calcolare a partire da quella del segnale

$$h_1(t) = \left[\frac{\sin \pi B t}{\pi} \right]^2 \text{ che poi andrà moltiplicata per } \exp\{-j2\pi f\}.$$

Dunque:

$H_1(f) = \text{rect}\left(\frac{f}{B}\right) * \text{rect}\left(\frac{f}{B}\right)$ che è una funzione triangolare simmetrica tra $f = \pm B$ e che vale B in $f = 0$.

$$H(f) = H_1(f) \exp\{-j2\pi f\}$$

I grafici del modulo e della fase della risposta in frequenza si ottengono da:

$$|H(f)| = H_1(f)$$

$$\angle H(f) = -2\pi f$$

b - La trasformata di Fourier del segnale $x(t) = \cos(\pi B t)$ è formata da 3 impulsi alle frequenze 0 (area 1), $B/2$ (area $-1/2$) e $-B/2$ (area $-1/2$)

L'uscita è dunque:

$$y(t) = B - \frac{B}{2} \cos(\pi B t - \pi B) = B - \frac{B}{2} \cos(\pi B(t-1))$$

ESERCIZIO 2

a - La trasformata di Fourier del segnale è data dalla seguente convoluzione

$$\begin{aligned} X(f) &= \left[\frac{1}{2} \delta(f + f_o) + \frac{1}{2} \delta(f - f_o) \right] * \left[\frac{1}{2} \delta(f + f_o) + \frac{1}{2} \delta(f - f_o) \right] * \left[\frac{1}{2} \delta(f + f_o) + \frac{1}{2} \delta(f - f_o) \right] = \\ &= \frac{3}{8} \delta(f + f_o) + \frac{3}{8} \delta(f - f_o) + \frac{1}{8} \delta(f + 3f_o) + \frac{1}{8} \delta(f - 3f_o) \end{aligned}$$

La massima frequenza del segnale è dunque $3f_o$ e la minima frequenza di campionamento per evitare alias in frequenza è $6f_o$.

b – La frequenza di campionamento utilizzata è $\frac{5}{2}f_o$.

A causa dell'alias la trasformata del segnale campionato è:

$$X(f) = \frac{3}{8} \cdot \frac{5}{2} f_o \cdot \delta(f + f_o) + \frac{3}{8} \cdot \frac{5}{2} f_o \cdot \delta(f - f_o) + \frac{1}{8} \cdot \frac{5}{2} f_o \cdot \delta\left(f + \frac{f_o}{2}\right) + \frac{1}{8} \cdot \frac{5}{2} f_o \cdot \delta\left(f - \frac{f_o}{2}\right)$$

periodica di periodo $\frac{5}{2}f_o$.

Per ricostruire il segnale tempo-continuo è necessario filtrare passa-basso nella banda $\pm \frac{5}{4}f_o$

moltiplicando per il coefficiente $\frac{2}{5f_o}$. La trasformata di Fourier del segnale ricostruito è:

$$X(f) = \frac{3}{8} \delta(f + f_o) + \frac{3}{8} \delta(f - f_o) + \frac{1}{8} \delta\left(f + \frac{f_o}{2}\right) + \frac{1}{8} \delta\left(f - \frac{f_o}{2}\right)$$

L'espressione del segnale tempo continuo ricostruito dal segnale campionato è:

$$x(t) = \frac{3}{4} \cos(2\pi f_o t) + \frac{1}{4} \cos(\pi f_o t)$$

c – Il segnale campionato ha la seguente espressione:

$$x_n = x(nT) = \frac{3}{4} \cos\left(2\pi f_o n \frac{2}{5f_o}\right) + \frac{1}{4} \cos\left(\pi f_o n \frac{2}{5f_o}\right) = \frac{3}{4} \cos\left(2\pi \frac{2}{5} n\right) + \frac{1}{4} \cos\left(2\pi \frac{1}{5} n\right)$$

La DFT dei primi 10 campioni ha dunque la seguente espressione:

$$X_k = 10 \frac{3}{8} \delta_{k-4} + 10 \frac{3}{8} \delta_{k-6} + 10 \frac{1}{8} \delta_{k-2} + 10 \frac{1}{8} \delta_{k-8}$$

ESERCIZIO 3

a – Il processo casuale stazionario $x(t)$ ha densità di probabilità delle ampiezze gaussiana

$$p_x(a) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_x^2}} e^{-\frac{(a-m_x)^2}{2\sigma_x^2}} \text{ con valor medio unitario e varianza } \sigma_x^2 = 2.$$

Di questo processo si sa che per valori di $|\tau| \geq 5ms$ il coefficiente di correlazione $\rho_x(\tau) = 0$. Quindi campionando il processo $x(t)$ con intervallo di campionamento $T = 17ms > 5ms$, si ottengono campioni tra loro indipendenti (coefficiente di correlazione impulsivo).

La varianza del processo discreto x_n è $\sigma_x^2 = 2$ (uguale a quella del processo stazionario continuo campionato) e il coefficiente di correlazione

$$\rho_x[m] = \frac{C_x[m]}{\sigma_x^2} = \frac{2\delta_m}{2} = \delta_m$$

b – Il valor medio del processo casuale in uscita è dato da quello dell'ingresso per la somma dei coefficienti della risposta all'impulso del filtro. Dato che i campioni del processo casuale x_n sono tra loro indipendenti, la varianza dell'uscita è data dalla somma della varianza dei campioni d'ingresso (σ_x^2) moltiplicata per il modulo quadro dei campioni della risposta impulsiva.

Dunque tutte le risposte impulsive h_n tali che $\sum_{n=-\infty}^{\infty} h_n = 0$ e $\sigma_x^2 \sum_{n=-\infty}^{\infty} |h_n|^2 = 16$, soddisfano la richiesta. La più corta tra queste risposte all'impulso ha 2 campioni uguali ed opposti per rispettare la prima condizione:

$$h_n = A\delta_n - A\delta_{n-1}$$

$$\text{Quindi: } y_n = Ax_n - Ax_{n-1}$$

La varianza dell'uscita sarà semplicemente la somma delle varianze dei campioni d'ingresso (sono indipendenti) moltiplicate A^2 .

Quindi:

$$\sigma_y^2 = 2A^2\sigma_x^2 = 4A^2 = 16$$

$$\text{Da cui } h_n = 2\delta_n - 2\delta_{n-1}$$

Alternativamente si può procedere attraverso il calcolo dell'autocorrelazione dell'uscita data quella dell'ingresso (calcolo più lungo, ma utile per il punto successivo):

$$R_x[m] = 2\delta_m + 1$$

$$\begin{aligned} R_y[m] &= R_x[m] * h_m * h_{-m} = (2\delta_m + 1) * (2A^2\delta_m - A^2\delta_{m-1} - A^2\delta_{m+1}) = \\ &= 4A^2\delta_m - 2A^2\delta_{m-1} - 2A^2\delta_{m+1} \end{aligned}$$

$$\sigma_y^2 = R_y[0] - 0 = 4A^2 = 16$$

$$\mathbf{c} - R_y[m] = 16\delta_m - 8\delta_{m-1} - 8\delta_{m+1}$$

$$S_y(\phi) = 16 - 16\cos(2\pi\phi)$$