

**Laurea in Ingegneria Elettronica - A.A.2011/2012**  
**Fondamenti di comunicazioni elettriche**  
**Prova scritta del 13 febbraio 2013**

*Parte I – Analisi di Fourier*

- 1) Determinare la trasformata di Fourier del segnale:

$$g(t) = \begin{cases} t & t \in [-1, 1] \\ e^{-(t-1)} & t > 1 \\ -e^{(t+1)} & t < -1 \end{cases}$$

- 2) Trovare una espressione per la potenza del segnale presente all'uscita di un sistema avente risposta all'impulso

$$h(t) = e^{-at} u(t)$$

al cui ingresso è posto il segnale

$$g(t) = |\cos(2\pi 50t)|$$

- 3) Trovare la minima frequenza di campionamento necessaria a ricostruire un segnale avente densità spettrale

$$S(f) = \frac{1}{1 + f^2 / (100\pi)^2}$$

con un errore di ricostruzione inferiore a  $-20$  dB.

*Svolgimento*

- 1) Il segnale può essere scritto come

$$g(t) = t \operatorname{rect}(t/2) + e^{-(t-1)} u(t-1) - e^{(t+1)} u(-(t+1))$$

Ricordando la proprietà di derivazione in frequenza, si ottiene

$$\begin{aligned} \mathbb{F}[t \operatorname{rect}(t/2)] &= \frac{1}{-j2\pi} \frac{d}{df} 2 \operatorname{sinc}(2f) = \\ &= \frac{\sin(2\pi f) - 2\pi f \cos(2\pi f)}{j2\pi^2 f^2} \end{aligned}$$

Mentre per gli altri addendi si ha

$$\begin{aligned} \mathbb{F}[e^{-(t-1)} u(t-1) - e^{(t+1)} u(-(t+1))] &= \\ &= \frac{1}{1 + j2\pi f} e^{-j2\pi f} - \frac{1}{1 - j2\pi f} e^{j2\pi f} \end{aligned}$$

La trasformata richiesta è la somma di questi due addendi.

- 2) Il segnale  $g(t)$ , valore assoluto di una sinusoidale, è periodico di periodo  $T_0 = 1/100$ . Il segnale all'uscita dal sistema sarà anch'esso periodico.

Indicando con  $f_c = 50$  la frequenza della sinusoidale, lo sviluppo in serie di Fourier di  $g(t)$  risulta

$$g_{T_0}(t) = \cos(2\pi f_C t) \text{rect}(t / T_0)$$

$$G_{T_0}(f) = \frac{T_0}{2} \text{sinc}((f + f_C)T_0) + \frac{T_0}{2} \text{sinc}((f - f_C)T_0)$$

$$G_k = \frac{1}{T_0} G_{T_0}(k / T_0) = \frac{1}{2} \text{sinc}(k + \frac{1}{2}) + \frac{1}{2} \text{sinc}(k - \frac{1}{2}) = \frac{1}{2\pi} \frac{(-1)^k}{1/4 - k^2}$$

$$g(t) = \sum_k G_k e^{j2\pi kt / T_0}$$

Il segnale all'uscita dal sistema, lineare e stazionario, sarà periodico con ciascuna armonica moltiplicata per il valore della funzione di trasferimento alla frequenza dell'armonica

$$H(f) = \frac{1}{a + j2\pi f}$$

$$H_k = H\left(\frac{k}{T_0}\right) = \frac{T_0}{aT_0 + j2\pi k}$$

Quindi il segnale di uscita, e la relativa potenza, sono date da

$$y(t) = \sum_k G_k H_k e^{j2\pi kt / T_0}$$

$$P_y = \sum_k |G_k H_k|^2$$

- 3) L'errore di ricostruzione è dato dalla quota di potenza del segnale che non è possibile rappresentare, ovvero, posto  $f_C = 100\pi$

$$e(f_s) = \int_{-\infty}^{-f_s/2} S(f) df + \int_{f_s/2}^{\infty} S(f) df =$$

$$= 2 \int_{f_s/2}^{\infty} \frac{1}{1 + (f / f_C)^2} df = 2f_C \left[ \frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{f_s}{2f_C}\right) \right]$$

L'errore in dB è dato da

$$e(f_s)_{\text{dB}} = 10 \log_{10} \frac{e(f_s)}{e(0)} = 10 \log_{10} \left[ 1 - \frac{2}{\pi} \arctan\left(\frac{f_s}{2f_C}\right) \right]$$

Imponendo che l'errore di ricostruzione sia inferiore a  $-20$  dB si trova

$$f_s > 2f_C \tan \left[ \frac{\pi}{2} (1 - 10^{-2}) \right].$$

### Parte II – Probabilità e segnali aleatori

- 1) Una variabile aleatoria  $\varphi$  assume uniformemente valori nell'intervallo  $[-\pi, \pi]$ . Trovare valore medio e potenza del processo  $v(t) = |V_0 \cos(2\pi f_0 t + \varphi)|$ .
- 2) Determinare la densità di probabilità della variabile aleatoria  $Z = \max(|X|, |Y|)$  dove  $X$  ed  $Y$  sono variabili aleatorie indipendenti.
- 3) Due variabili aleatorie  $X$  ed  $Y$  hanno densità di probabilità congiunta data da

$$f_{XY}(\alpha, \beta) = k \exp(-(\alpha + \beta)^2)$$

Determinare la costante di normalizzazione  $k$  e se  $X$  ed  $Y$  sono o meno indipendenti.

*Svolgimento*

1) Usando il teorema della media si ottiene

$$\begin{aligned} E[v(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} f_{\varphi}(\alpha) |V_0 \cos(2\pi f_0 t + \alpha)| d\alpha = \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |V_0 \cos(2\pi f_0 t + \alpha)| d\alpha = \frac{1}{2\pi} 2V_0 \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos(\alpha) d\alpha = V_0 \frac{2}{\pi} \end{aligned}$$

E per la potenza

$$\begin{aligned} E[v^2(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} f_{\varphi}(\alpha) |V_0 \cos(2\pi f_0 t + \alpha)|^2 d\alpha = \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |V_0 \cos(2\pi f_0 t + \alpha)|^2 d\alpha = \frac{1}{2\pi} 2V_0^2 \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos^2(\alpha) d\alpha = \frac{V_0^2}{2} \end{aligned}$$

2) Procedendo come al solito con la definizione,

$$f_z(\gamma) = \frac{d}{d\gamma} \Pr\{Z \leq \gamma\} = \frac{d}{d\gamma} \Pr\{\max(|X|, |Y|) \leq \gamma\}$$

L'evento  $\{\max(|X|, |Y|) \leq \gamma\}$  si verifica, per  $\gamma \geq 0$ , nella regione  $[-\gamma, \gamma] \times [-\gamma, \gamma]$ , e per  $\gamma < 0$  è impossibile. Si ha quindi

$$\begin{aligned} F_z(\gamma) &= u(\gamma) \int_{-\gamma}^{\gamma} \int_{-\gamma}^{\gamma} f_{XY}(\alpha, \beta) d\alpha d\beta = \\ &= u(\gamma) \int_{-\gamma}^{\gamma} f_X(\alpha) d\alpha \int_{-\gamma}^{\gamma} f_Y(\beta) d\beta = \\ &= u(\gamma) [F_X(\gamma) - F_X(-\gamma)] [F_Y(\gamma) - F_Y(-\gamma)] \end{aligned}$$

e

$$\begin{aligned} f_z(\gamma) &= \delta(\gamma) \Pr\{X = 0\} \Pr\{Y = 0\} + \\ &+ u(\gamma) [f_X(\gamma) + f_X(-\gamma)] [F_Y(\gamma) - F_Y(-\gamma)] + \\ &+ u(\gamma) [F_X(\gamma) - F_X(-\gamma)] [f_Y(\gamma) + f_Y(-\gamma)] \end{aligned}$$

3) Per determinare la costante di normalizzazione occorre calcolare l'integrale

$$\int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f_{XY}(\alpha, \beta) d\alpha d\beta$$

E, poiché evidentemente la funzione assegnata è costante quando è costante la somma  $\alpha + \beta$ , questo risulta infinito e quindi la funzione assegnata non descrive una densità di probabilità.