

**Laurea in Ingegneria Elettronica - A.A.2011/2012**  
**Fondamenti di comunicazioni elettriche**  
**Prova scritta del 4 settembre 2012**

*Parte I – Analisi di Fourier*

- 1) Determinare la densità spettrale di energia del segnale

$$g(t) = te^{-t^2}.$$

- 2) Si consideri il segnale

$$g(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \text{rect}(t - 2n).$$

Determinarne il periodo  $T_0$ , la potenza, e i coefficienti dello sviluppo in serie di Fourier  $G_n$ .  
Si consideri quindi il segnale

$$\tilde{g}(t) = \sum_{n=-N}^N G_n e^{j2\pi n \frac{t}{T_0}}$$

e si determini il numero  $N$  di armoniche necessario affinché  $\tilde{g}(t)$  raggiunga il 50% della potenza di  $g(t)$ .

- 3) Un sistema di elaborazione di segnali opera secondo la relazione

$$y(t) = \int_{t-1}^t x(\tau) x(\tau - 1/2) d\tau$$

Determinare se si tratta di un sistema lineare e tempo-invariante, e determinare l'uscita dal sistema in corrispondenza al segnale di ingresso

$$x(t) = \text{rect}(t - 1/2)$$

*Svolgimento*

- 1) Utilizzando la proprietà di derivazione in frequenza si ha

$$G(f) = \frac{1}{-j2\pi} \frac{d}{df} F[e^{-t^2}]$$

Per determinare la trasformata di  $e^{-t^2}$  utilizziamo la proprietà del cambio di scala e la trasformata notevole dell'impulso gaussiano

$$F[e^{-t^2}] = \sqrt{\pi} e^{-\pi^2 f^2}$$

ottenendo quindi la trasformata del segnale

$$G(f) = -j\pi^{3/2} f e^{-\pi^2 f^2}$$

e la densità spettrale di energia richiesta

$$|G(f)|^2 = \pi^3 f^2 e^{-2\pi^2 f^2}.$$

- 2) Si tratta di un segnale periodico per costruzione, avente periodo  $T_0 = 2$ . I coefficienti dello sviluppo in serie di Fourier risultano quindi

$$G_n = \frac{1}{2} \text{sinc}(n/2) = \begin{cases} \frac{1}{2} & n = 0 \\ 0 & n = 2k, k \in \mathbb{Z}, k \neq 0 \\ \frac{(-1)^k}{\pi(2k+1)} & n = 2k+1, k \in \mathbb{Z} \end{cases}$$

La potenza del segnale si ottiene come l'energia in un periodo divisa per il periodo, e risulta pari ad  $1/2$ .

La potenza del segnale  $\tilde{g}(t)$  è pari alla somma dei moduli quadri dei coefficienti coinvolti nella sommatoria, ovvero è data da

$$\begin{aligned} P_{\tilde{g}} &= \sum_{n=-N}^N |G_n|^2 = |G_0|^2 + 2 \sum_{n=1}^N |G_n|^2 = \\ &= \left|\frac{1}{2}\right|^2 + 2 \sum_{k=0}^N \left|\frac{1}{\pi(2k+1)}\right|^2 \end{aligned}$$

Osservando che  $|G_0|^2 = 1/4$ , si deduce che il numero di armoniche necessarie per rappresentare il 50% della potenza del segnale è  $N = 0$ , corrispondente alla sola componente in continua.

- 3) La proprietà di linearità del sistema può essere scritta

$$S\{\alpha_1 x_1(t) + \alpha_2 x_2(t); t\} = \alpha_1 S\{x_1(t); t\} + \alpha_2 S\{x_2(t); t\},$$

ovvero in questo caso

$$\begin{aligned} &\int_{t-1}^t (\alpha_1 x_1(\tau) + \alpha_2 x_2(\tau)) (\alpha_1 x_1(\tau - 1/2) + \alpha_2 x_2(\tau - 1/2)) d\tau = \\ &= \alpha_1 \int_{t-1}^t x_1(\tau) x_1(\tau - 1/2) d\tau + \alpha_2 \int_{t-1}^t x_2(\tau) x_2(\tau - 1/2) d\tau \end{aligned}$$

che è evidentemente falsa (ad esempio, nel secondo termine non appare  $\alpha_1^2$ ), quindi il sistema non è lineare.

La proprietà di tempo invarianza può essere scritta

$$S\{x(t - t_0); t\} = S\{x(t); t - t_0\}$$

ovvero in questo caso

$$\int_{t-1}^t x(\tau - t_0) x(\tau - t_0 - 1/2) d\tau = \int_{t-t_0-1}^{t-t_0} x(\tau) x(\tau - 1/2) d\tau$$

che, si verifica con la sostituzione  $\tau - t_0 = \zeta$ , è vera, quindi il sistema è tempo-invariante.

L'uscita del sistema in corrispondenza all'ingresso  $x(t) = \text{rect}(t - 1/2)$  è data da

$$\begin{aligned} y(t) &= \int_{t-1}^t \text{rect}(\tau - 1/2) \text{rect}(\tau - 1) d\tau = \\ &= \int_{t-1}^t u(\tau - 1/2) - u(\tau - 1) d\tau = \\ &= (t - 1/2)u(t - 1/2) - (t - 1)u(t - 1) \\ &\quad - (t - 3/2)u(t - 3/2) + (t - 2)u(t - 2) \end{aligned}$$

Che ha la forma di un trapezio avente come base maggiore l'intervallo  $[1/2, 2]$ , come base minore l'intervallo  $[1, 3/2]$  ed altezza  $1/2$ .

### Parte II – Probabilità e segnali aleatori

- 1) Determinare la densità di probabilità della differenza tra due variabili aleatorie indipendenti  $X$  ed  $Y$ , entrambe uniformi nell'intervallo  $[0, 1]$ .
- 2) Le misure  $X_1$  ed  $X_2$  dipendono dalla variabile aleatoria  $X$  secondo le rispettive relazioni  $X_1 = a_1 X + b_1$  e  $X_2 = a_2 X + b_2$ . Le quantità  $a_1$ ,  $a_2$ ,  $b_1$  e  $b_2$  sono costanti non aleatorie. Determinare il coefficiente di correlazione tra le due misure ( $\mu$  indica le medie e  $\sigma$  le deviazioni standard)

$$\rho_{12} = \frac{E[X_1 X_2] - \mu_1 \mu_2}{\sigma_1 \sigma_2}.$$

- 3) Il segnale aleatorio

$$g(t, T) = \text{rect}\left(\frac{t - T^2/2}{T^2}\right)$$

Dipende dalla variabile aleatoria  $T$ , uniforme nell'intervallo  $[0, 1]$ . Trovare il valor medio del segnale.

### Svolgimento

- 1) La densità di probabilità della differenza di due variabili aleatorie può essere trovata, per definizione, come

$$f_Z(\gamma) = \frac{d}{d\gamma} F_Z(\gamma) = \frac{d}{d\gamma} \Pr\{Z \leq \gamma\} = \frac{d}{d\gamma} \Pr\{X - Y \leq \gamma\}$$

La regione di piano in cui si verifica l'evento  $\{X - Y \leq \gamma\}$  è il semipiano identificato dalla condizione  $Y \geq X - \gamma$ . Si ha quindi

$$\begin{aligned} f_Z(\gamma) &= \frac{d}{d\gamma} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f_{XY}(\alpha, \beta) d\beta d\alpha = \frac{d}{d\gamma} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} f_X(\alpha) f_Y(\beta) d\beta d\alpha \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} f_X(\alpha) f_Y(\alpha - \gamma) d\alpha = \int_{-\infty}^{\infty} f_X(\alpha) f_Y(-(\gamma - \alpha)) d\alpha \end{aligned}$$

Che si può leggere come un prodotto di convoluzione tra  $f_X(\alpha) = \text{rect}(\alpha - 1/2)$  ed  $f_Y(-\alpha) = \text{rect}(\alpha + 1/2)$ , da cui si ottiene  $f_Z(\gamma) = (1 - |\gamma|) \text{rect}(\gamma/2)$ .

2) Si ha, per la linearità dell'operatore di media,

$$\begin{aligned}\mu_1 &= E[X_1] = E[a_1 X + b_1] = \\ &= a_1 E[X] + b_1 = a_1 \mu_X + b_1 \\ \mu_2 &= E[X_2] = E[a_2 X + b_2] = \\ &= a_2 E[X] + b_2 = a_2 \mu_X + b_2 \\ \sigma_1^2 &= E[(X_1 - \mu_1)^2] = E[(a_1 X + b_1 - a_1 \mu_X - b_1)^2] = \\ &= E[a_1^2 (X - \mu_X)^2] = a_1^2 E[(X - \mu_X)^2] = a_1^2 \sigma_X^2 \\ \sigma_2^2 &= E[(X_2 - \mu_2)^2] = E[(a_2 X + b_2 - a_2 \mu_X - b_2)^2] = \\ &= E[a_2^2 (X - \mu_X)^2] = a_2^2 E[(X - \mu_X)^2] = a_2^2 \sigma_X^2 \\ E[X_1 X_2] - \mu_1 \mu_2 &= E[(X_1 - \mu_1)(X_2 - \mu_2)] = \\ &= E[a_1 a_2 (X - \mu_X)(X - \mu_X)] = a_1 a_2 \sigma_X^2\end{aligned}$$

E si ottiene infine

$$\rho_{12} = \frac{a_1 a_2}{\sqrt{a_1^2 a_2^2}} = \text{sign}(a_1) \text{sign}(a_2).$$

3) Conviene introdurre una variabile aleatoria ausiliaria  $Z = T^2$ . Il segnale può essere riscritto come

$$g(t, Z) = \text{rect}\left(\frac{t - Z/2}{Z}\right) = \begin{cases} 1 & t \in [0, Z] \\ 0 & t \notin [0, Z] \end{cases}$$

dipendente dalla variabile aleatoria  $Z$ , avente densità di probabilità data da

$$f_Z(\gamma) = \frac{1}{2\sqrt{\gamma}} \text{rect}(\gamma - 1/2).$$

Poiché il segnale assume valore unitario dove non nullo, si ha

$$\overline{g(t, Z)} = \Pr\{g(t, Z) = 1\} = \begin{cases} 0 & t < 0 \vee t > 1 \\ \int_t^1 f_Z(\gamma) d\gamma & t \in [0, 1] \end{cases}$$

ovvero

$$\overline{g(t, Z)} = (1 - \sqrt{t}) \text{rect}(t - 1/2).$$