

Esercizi

1. Calcolare l'area e l'energia del segnale a tempo discreto $x(kT) = (-1)^k e^{-2|k|T}$, $kT \in Z(T)$.
2. Calcolare la trasformata di Fourier del segnale a tempo continuo

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2^{-|k|} \operatorname{sinc}^2\left(\frac{t + (k + 0.5)T}{T}\right).$$

3. Si consideri un processo aleatorio stazionario gaussiano a tempo discreto $a(kT)$ a simboli indipendenti con media nulla e varianza unitaria. Il processo viene filtrato con un filtro con funzione di trasferimento $H_z(z) = T/(1 - 0.1z^{-1})$. Calcolare la potenza del processo di uscita.
4. Si consideri un sistema di trasmissione in quadratura. I segnali di ingresso $x_1(t)$ e $x_2(t)$ nei canali in fase (canale 1) e in quadratura (canale 2) sono modellati come processi aleatori stazionari a media nulla con densità spettrale $R_x(f) = R_0 \operatorname{triangle}(fT)$. Si suppongano i filtri di trasmissione e ricezione ideali, con guadagno $A_T = A_R = A$, e un mezzo trasmissivo che determina una attenuazione A_M , con $A^2 A_M = 2$. Si supponga che le portanti in ricezione abbia un errore di fase $\Delta\Phi$ rispetto alle portanti in trasmissione. In ciascuno dei due canali, ad esempio il canale 1, si identifichi il segnale utile $s_u(t)$ come la componente del segnale ricevuto proporzionale al segnale trasmesso $x_1(t)$, e la distorsione $d(t)$ come la componente del segnale ricevuto proporzionale al segnale $x_2(t)$. Sia inoltre $n_r(t)$ la componente del segnale ricevuto dovuta al rumore. Calcolare il rapporto segnale rumore complessivo

$$\Lambda = \frac{E[s_u^2(t)]}{E[d^2(t)] + E[n_r^2(t)]}.$$

5. In un sistema PAM con simboli $a(kT) \in \{0, \pm 1\}$, $P[a(kT) = 1] = P[a(kT) = -1]$, $P[a(kT) = 0] = 1/2$, l'impulso in trasmissione $g(t)$ e la risposta impulsiva dell'amplificatore di ricezione $h(t)$ hanno, rispettivamente, un andamento in frequenza a radice di coseno rialzato, con fattore di roll-off pari a $\alpha = 0.2$, mentre il mezzo trasmissivo introduce un'attenuazione costante A_M . Sia $G(0) = V_0 T$ e $H(0) = A_R$. Anche se i simboli non sono equiprobabili, l'elemento di decisione è a soglia con soglia a metà dei simboli ricevuti in assenza di rumore. Il rumore all'ingresso dell'amplificatore di ricezione è gaussiano, bianco, con densità spettrale R_0 . Calcolare la probabilità di errore del sistema.

1

$$\begin{aligned}
 \text{one } x(kT) &= T \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} (-1)^k e^{-2|k|T} \\
 &= T \cdot \sum_{k=0}^{+\infty} (-1)^k e^{-2kT} + T \sum_{k=0}^{+\infty} (-1)^{-k} e^{-2kT} - T \\
 &= T \left[\frac{1}{1+e^{-2T}} + \frac{1}{1-e^{-2T}} - 1 \right] = \frac{2T}{1+e^{-2T}} - T
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \text{energia } x(kT) &= T \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} |(-1)^k e^{-2|k|T}|^2 \\
 &= T \left(2 \sum_{k=0}^{+\infty} e^{-4kT} - 1 \right) = \frac{2T}{1-e^{-4T}} - T
 \end{aligned}$$

3

$$R_e(f) = \sigma_e^2 T + m_e^2 \frac{\delta(f)}{2(\frac{1}{T})}$$

$$\sigma_e^2 = 1, m_e = 0$$

$$R_e(f) = T \quad H(f) = \frac{T}{1-0.1e^{-j2\pi fT}}$$

$$h(kT) = (0.1)^k 1_0(kT)$$

$$R_y(f) = R_e(f) |H(f)|^2$$

$$\begin{aligned}
 M_y &= \int_0^{\frac{1}{T}} R_e(f) |H(f)|^2 df = T \cdot T \cdot \sum_{k=0}^{+\infty} (0.1)^{2k} \\
 &= \frac{T^2}{1-0.01}
 \end{aligned}$$

↑
Parseval

$$\begin{aligned}
 x(t) &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{-|k|} \operatorname{sinc}^2 \left(\frac{t + (k+0.5)T}{T} \right) \\
 &= T \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{-|k|} \frac{1}{T} \operatorname{sinc}^2 \left(\frac{t - kT + 0.5T}{T} \right)
 \end{aligned}$$

$$\frac{e^{-|k|} = e^{kT}}{z(T)} \quad \boxed{\uparrow} \quad g(t) \quad \frac{x(t)}{\mathbb{R}} \quad g(t) = \frac{1}{T} \operatorname{sinc}^2 \left(\frac{t+0.5T}{T} \right)$$

$$X(f) = A(f) \cdot G(f)$$

$$A(f) = T \cdot \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{-|k|} e^{-j2\pi f k T} = T \left[\frac{1}{1 - 0.5 e^{-j2\pi f T}} + \frac{1}{1 - 0.5 e^{+j2\pi f T}} \right]$$

$$G(f) = \operatorname{sinc}^2(fT) e^{+j2\pi \cdot 0.5T \cdot f}$$

4) Nelle ipotesi indicate, un segnale ricevuto sul canale 1, prima della moltiplicazione per la portante viene moltiplicato per

$$x_2(t) = \left[x_1(t) \cos(2\pi f_0 t + \varphi) + x_2(t) \sin(2\pi f_0 t + \varphi) \right] \cdot A^2 A_M$$

Moltiplicando per $\cos(2\pi f_0 t + \varphi + \Delta\phi)$ otteniamo

$$\begin{aligned}
 x'_2(t) &= x_1(t) \cos \Delta\phi + x_1(t) \cos(2\pi f_0 \cdot 2 \cdot t + \varphi + \Delta\phi) + \\
 &\quad x_2(t) \sin(-\Delta\phi) + x_2(t) \sin(2\pi \cdot 2 f_0 t + \varphi + \Delta\phi)
 \end{aligned}$$

In uscita del filtro passa-basso si ottiene

$$\hat{x}(t) = x_1(t) \cos \Delta\phi - x_2(t) \sin(\Delta\phi) = s_u(t) + d(t)$$

Potenza del rumore come nelle DSB: $\eta_n = A_R^2 \cdot B \cdot N_0$, con N_0 densità spettrale del rumore, $B = \frac{1}{T}$ la banda del segnale (vedi $R_x(f)$) e $A_R^2 = A^2$.

$$E[x_u^2(t)] = E[x_1^2(t) \cos^2 \Delta \phi] = \pi_{x_1} \cos^2 \Delta \phi = \frac{R_0}{T} \cdot \cos^2 \Delta \phi$$

$$E[d^2(t)] = \pi_{x_2} 2m^2 \Delta \phi = \frac{R_0}{T} 2m^2 \Delta \phi$$

$$\Lambda = \frac{\frac{R_0}{T} \cos^2 \Delta \phi}{\frac{R_0}{T} 2m^2 \Delta \phi + \frac{A^2 N_0}{T}}$$

⑤

$$C(f) = G(f) \cdot L(f) \cdot H(f) \quad \text{é e coseno valeto}$$

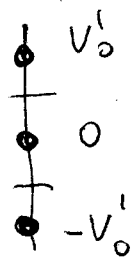
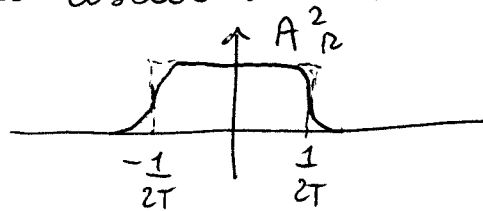
con amplitude $C(0) = V_0 T \cdot A_m \cdot A_R$. Quando

$$c(t) \text{ é de Nyquist, com } c(t)|_{t=0} = V_0' = \text{area } C(f)$$

$$= V_0 \cdot A_m \cdot A_R$$

$$\sigma_m^2 = R_0 \int_{-\infty}^{+\infty} |H(f)|^2 df = \frac{R_0 \cdot A_R^2}{T}$$

Um pulso $|H(f)|^2$ é um coseno valeto con amplitude A_R^2 e area $\frac{A_R^2}{T}$



$$P_e = 1 - P_c$$

$$P_c = P[q_k = 1, a_k V_0' + n_k > +\frac{V_0'}{2}] + P[q_k = 0, |a_k V_0' + n_k| < \frac{V_0'}{2}] + P[q_k = -1, a_k V_0' + n_k < -\frac{V_0'}{2}]$$

$$= \frac{1}{4} Q\left(-\frac{V_0'}{2\sigma_n}\right) + \frac{1}{2} \left(\Phi\left(\frac{V_0'}{2\sigma_n}\right) - \Phi\left(-\frac{V_0'}{2\sigma_n}\right) \right) + \frac{1}{4} \Phi\left(\frac{V_0'}{2\sigma_n}\right)$$