



Corso di Laurea in Ingegneria Informatica
COMUNICAZIONI NUMERICHE – 02-07-09

Esercizio 2

Al ricevitore di Fig. 2 viene applicato il segnale $r(t) = \sum_n g_T(t - nT) \cos(2\pi f_0 t + \mathcal{G}_n) + w(t)$,

$\mathcal{G}_n \in \Omega \equiv \left[\frac{\pi}{4}, -\frac{3\pi}{4} \right]$ con $g_T(t) = \left(1 - \frac{2|t|}{T} \right) \text{rect}(t/T)$ e $g_R(t) = A \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$. Il rumore $w(t)$

introdotto dal canale ha una funzione di autocorrelazione $R_w(\tau) = m(\tau) \cos(2\pi f_0 \tau)$, $f_0 \gg 1/T$ e $m(\tau) = 2N_0 B \text{sinc}(2\tau B)$ (dove B è la banda dell'impulso trasmesso $g_T(t)$).

- 1) Si determini l'equivalente in banda base del ricevitore
- 2) Si calcoli la d.s.p. del rumore all'uscita del filtro $g_R(t)$
- 3) Si verifichi la condizione di Nyquist
- 4) Si determini la probabilità d'errore $P(e)$ dove la soglia di decisione è $\lambda = 0$

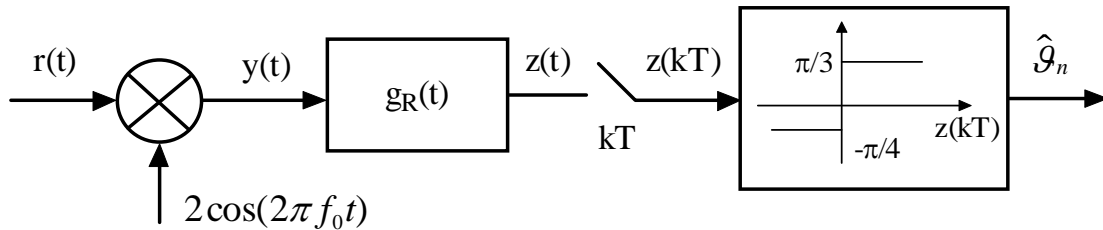


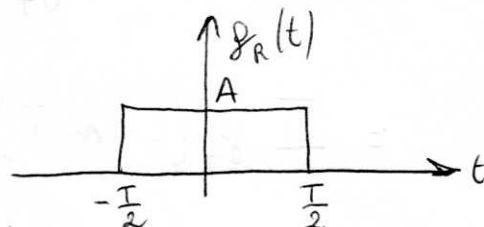
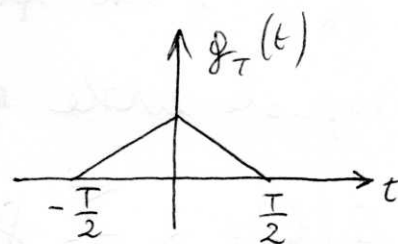
Fig. 2

$$r(t) = \sum_n g_T(t - nT) \cos(2\pi f_0 t + \theta_n) + w(t)$$

$$\theta_n \in \left[\frac{\pi}{4}, -\frac{3\pi}{4} \right]$$

$$g_T(t) = \left(1 - \frac{2|t|}{T} \right) \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$$

$$g_R(t) = A \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$$



2. d.s.p. da rumore all'uscita da $g_R(t)$

$$S_w(f) = \frac{N_0}{2} \left[\text{rect}\left(\frac{f - f_0}{2B}\right) + \text{rect}\left(\frac{f + f_0}{2B}\right) \right]$$

$$g_R(t) = A \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right) \Leftrightarrow G_R(f) = A T \text{sinc}(fT)$$

$$S_{we}(f) = N_0 \text{rect}\left(\frac{f}{2B}\right)$$

$$m(t) = w_e(t) \otimes g_R(t)$$

$$S_m(f) = N_0 |G_R(f)|^2 = N_0 A^2 T^2 \text{sinc}^2(fT) \text{rect}\left(\frac{f}{2B}\right)$$

3. Verificare le cond. di Nyquist

$$g(0) = \int_{-\infty}^{+\infty} g_T(t) g_R(t) dt = A \cdot \frac{T}{2} = \frac{AT}{2}$$

$$g(T) = g(-T) = 0$$

4. $P(e)$

$g_R(t)$ è un filtro passa basso, le componenti di segnale utile prese da $g_R(t)$ sono:

$$\begin{aligned} S(t) &= 2 \sum_n g_T(t-nT) \cos(2\pi f_0 t + \theta_n) \cos(2\pi f_0 t) = \\ &= \sum_n g_T(t-nT) \cos(4\pi f_0 t + \theta_n) + \sum_n g_T(t-nT) \cos(\theta_n) \end{aligned}$$

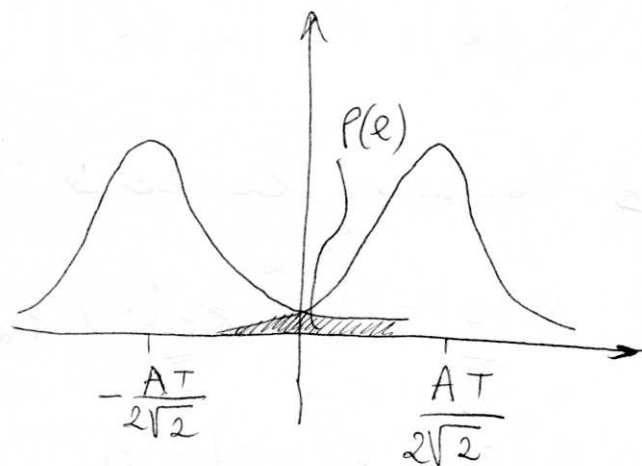
$$\Rightarrow S_{BB}(t) = \sum_n g_T(t-nT) \cos(\theta_n)$$

la variabile da decidere sarà quindi:

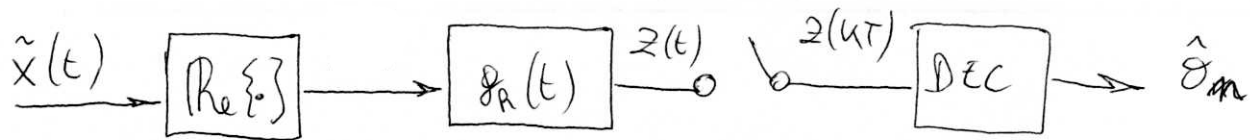
$$z_k = g(0) \cos \theta_k + n_k = \frac{AT}{2} \cos \theta_k + n_k$$

$$\begin{aligned} \sigma_m^2 &= \int_{-\infty}^{+\infty} S_m(f) df = A^2 N_0 \int_{-\infty}^{+\infty} [T \operatorname{sinc}(fT)]^2 df = \\ &= N_0 A^2 \int_{-\infty}^{+\infty} \left[\operatorname{rect}\left(\frac{t}{T}\right) \right]^2 dt = N_0 A^2 T \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} P(e) &= Q\left(\frac{AT/2\sqrt{2}}{A \sqrt{N_0 T}}\right) = \\ &= Q\left(\frac{\sqrt{T}}{2\sqrt{2}N_0}\right) \end{aligned}$$



1. Eq. in BB del ricevitore



$$\tilde{x}(t) = \sum_m e^{j\theta_m} p_T(t - mT) + \tilde{w}(t)$$

$$\text{con } \tilde{w}(t) = w_c(t) + jw_s(t)$$