

Esercitazione 8

Esercizio 1

Trasmissione PAM con p simboli con simboli

$$a_n \in \{-1, +1\}$$

$T_s = 1$ (tempo di simbolo)

segnale trasmesso

$$x(t) = \sum_n a_n \underbrace{f(t - nT_s)}$$

$f(t)$ impulso base

Il canale introduce rumore bianco gaussiano $n(t)$ con densità spettrale $N_0/2$ (costante).

$$r(t) = x(t) + n(t)$$

Per un ^{simbolo} γ simbolo trasmesso abbiamo

$$r(t) = a f(t) + n(t) \quad a \in \{-1, +1\}$$

Ricevitore filtro adattato $h(t) = f(t)$

e la decisione viene presa all'uscita del filtro.

$$0 \rightarrow +1 \quad 1 \rightarrow -1$$

a) $f(t) = \text{sinc}(t)$ \Rightarrow calcolare $f(t) = f(t) * h(t)$

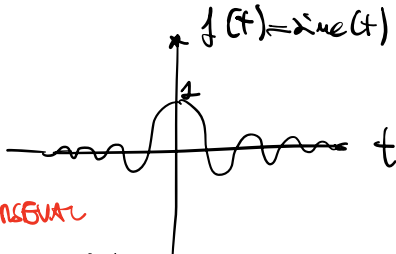
e la variabile decisionale per ogni simbolo.

$f(t)$ è reale e pari $\Rightarrow h(t) = f(-t) = \text{rinc}(-t) = \text{rinc}(t)$

$f(t) = f(t) * f(-t) = \text{rinc}(t) * \text{rinc}(-t) = \text{rinc}(t)$

auto correlazione di $f(t)$.

$\text{rect}^2(f) = \text{rect}(f)$



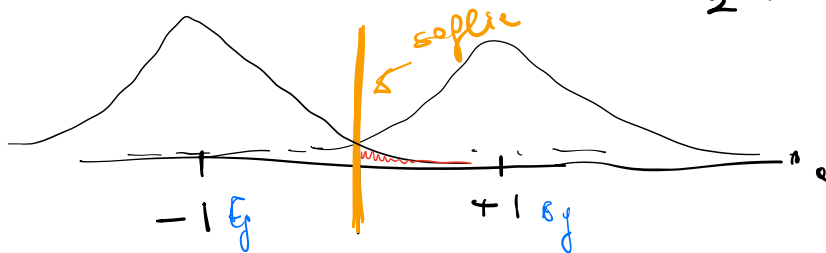
energia di $f(t)$

$E_f = \int_{-\infty}^{+\infty} |f(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{+\infty} |G(f)|^2 df = \int_{-\infty}^{+\infty} |\text{rect}(f)|^2 df = 1$

In generale si ha per ogni segnale deterministico

$y = a + \eta$
 where η is the energy of the impulse noise.
 $\eta \sim N(0, \frac{N_p E_f}{2})$
 η is the filtered noise that is still present.

$E_f = 1$ $y = a + \eta$ $\eta \sim N(0, \frac{N_p}{2})$



Se viene trasmesso $+1$, y è VC pari a $+1$ di media $+1$
 Se viene trasmesso -1 , y è VC pari a -1 di media -1
 Se $y \geq 0 \Rightarrow \hat{d} = +1$
 Se $y < 0 \Rightarrow \hat{d} = -1$ } ricentrati

b) Per $f(t) = \text{rinc}(t)$ calcolare P. errore quando

$N_0 = \frac{1}{10}$. Usare l'espansione in serie

$$\log_{10} Q(x) \approx -0.22x^2 - 1.04$$

Prob. errore singolo simbolo

$$P_e = Q\left(\frac{E_b}{\sqrt{\frac{N_0}{2} E_b}}\right) = Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{N_0}}\right)$$

$$E_b = 1 \quad e \quad N_0 = \frac{1}{10}$$

$$P_e = Q\left(\sqrt{\frac{2}{1/10}}\right) = Q(\sqrt{20})$$

$$\log_{10} Q(\sqrt{20}) \approx -0.22 \cdot 20 - 1.04 = -5.44$$

$$\Downarrow$$

$$P_e = 10^{-5.44} \approx 3.6 \cdot 10^{-6}$$

c) Sempre con $f(t) = \sin c(t)$ considero la sequenza

1 0 0 1 1 1 0 1 0 *o simboli*

Scrivere la sequenza $PAM \times(t)$ e mostrare come accade componendo l'uscita del filtro edotto in un ambiente di rumore $(\pm \tau)$.

$$(a_0, a_1, \dots, a_8) = (-1, +1, +1, -1, -1, -1, +1, -1, +1)$$

$$x(t) = \sum_{n=0}^8 a_n \underbrace{g(t - nT_s)}_{\sin c(t)} = \sum_{n=0}^8 a_n \sin c(t - n)$$

In ambiente di rumore

$$y(t) = x(t) * \underbrace{h(t)}_{g(t)} = \left[\sum_{n=0}^8 a_n \sin c(t - n) \right] * \sin c(t)$$

$$= \sum_{n=0}^8 a_n [\sin c(t - n) * \sin c(t)] = \sum_{n=0}^8 a_n f(t - n)$$

$f(t - n)$ autocorrelazione di $f(t)$

$$f(t - nT_s) * f(t) = f(t - nT_s)$$

$$= \sum_{n=0}^8 a_n \sin c(t - n)$$

$$= \begin{cases} 1 & m = n \\ 0 & m \neq n \end{cases}$$

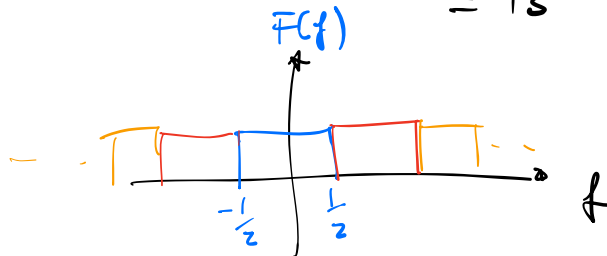
$$y(nT_s) = y(n) = \sum_{k=0}^{\infty} a_k \sin c(n - k) = \boxed{a_n}$$

$f(t)$ SODDISFA IL CRITERIO DI NYQUIST

$f(0) = 1 \neq 0$ e $f(u) = 0 \quad \forall u \neq 0, u \in \mathbb{Z}$

NO INTERFERENZA INTERSIMBOLICA (ISI nulla)

$T_s f(t) \cdot \sum_{T_s} f(t) = T_s \delta(t) \xleftrightarrow{F} F(f) * \delta_{\frac{1}{T_s}}(f)$
 $= T_s$ (repliche spettrali)



d) preso $f(t) = \text{rect}(t) \Rightarrow f(t)$ reale pari

$h(t) = f(-t) = \text{rect}(t)$

$f(t) = f(t) * h(t) = f(t) * f(t) = \text{rect}(t) * \text{rect}(t) = \text{tri}(t)$

$E_f = \int_{-\infty}^{+\infty} |\text{rect}(t)|^2 dt = 1$

$y = \sum_{n=-1}^{+1} E_f + \eta = e + \eta \quad \eta \sim N(0, \frac{N_0}{2})$

$P_e = 3.6 \cdot 10^{-5}$ stato di prima

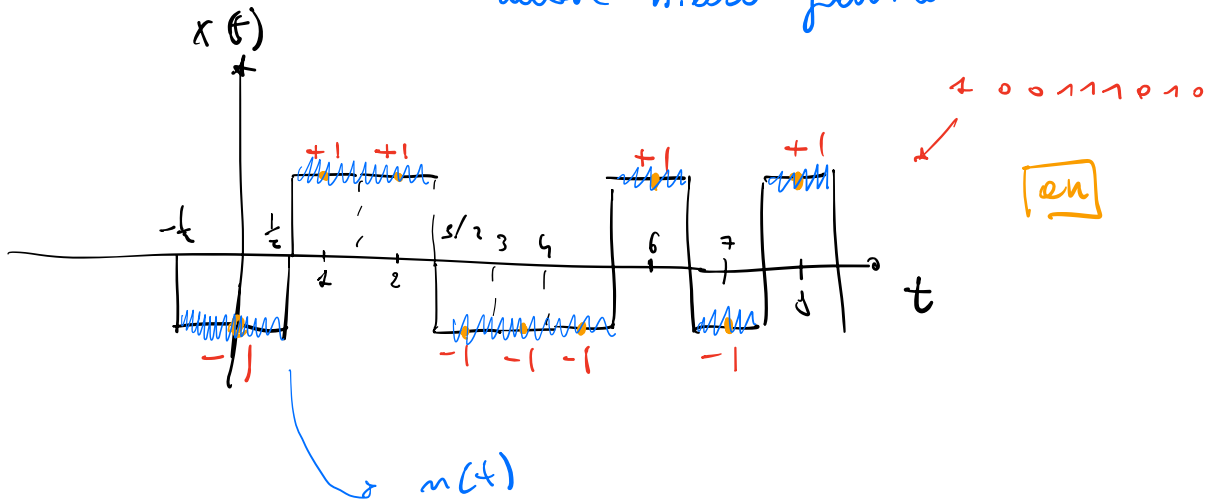
Dato la sequenza di prime abbiamo

$x(t) = \sum_{k=0}^{\infty} a_k \text{rect}(t - k)$

Segnale ricevuto

$$r(t) = x(t) + n(t)$$

more bianco gaussiano



Dopo filtro adattato

$$y(t) = r(t) * h(t)$$

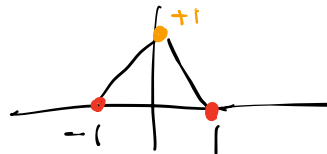
Le onde di rumore

$$y(t) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n \text{tri}(t-n)$$

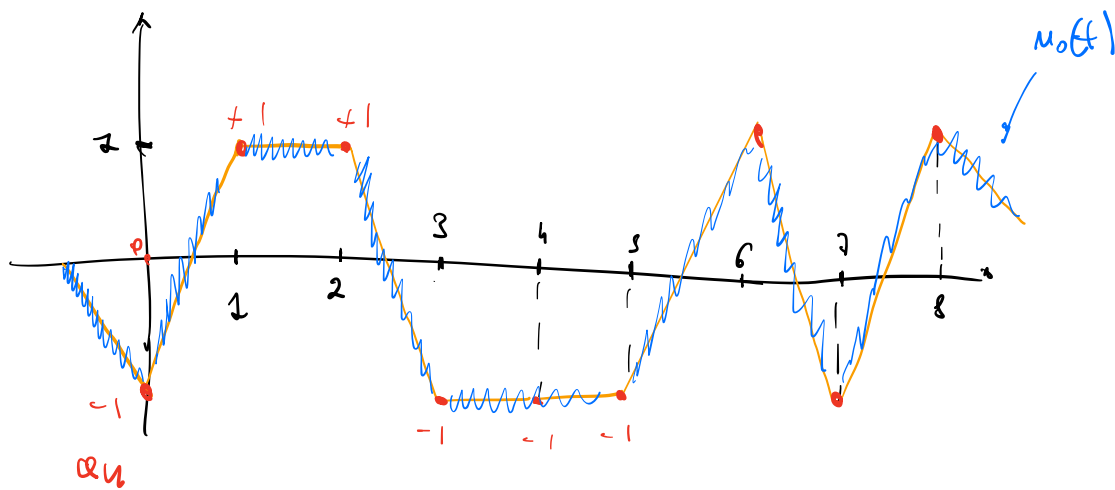
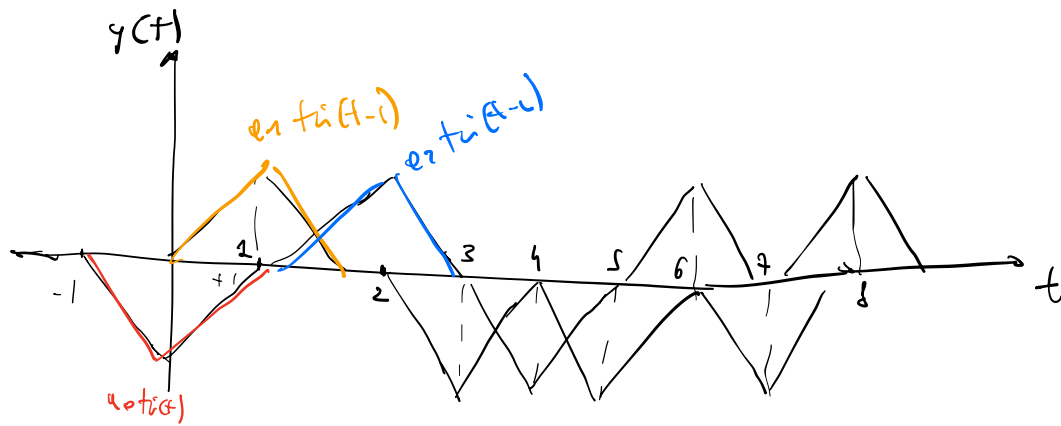
$$\text{tri}(0) = 1$$

$$\text{tri}(n) = 0 \quad \begin{matrix} n \neq 0 \\ n \in \mathbb{Z} \end{matrix}$$

$\text{tri}(t)$ soddisfa Nyquist
quindi ISI nulla

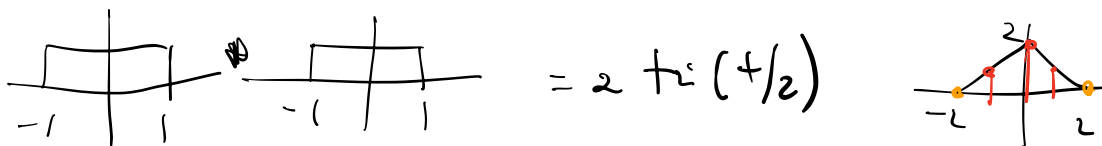


$$y(nT_s) = y(n) = \sum_{k=0}^{\infty} a_k \text{tri}(n-k) = \boxed{a_n}$$



e) In fine $f(t) = \text{rect}(t/2)$, $T_s = 1$

$$f(t) \approx g(t) \Rightarrow g(t) = \text{rect}(t/2) * \text{rect}(t/2) = 2 \text{tri}(t/2)$$



$$f(0) = 2 \neq 0 \quad f(\pm 1) = 1 \neq 0$$

In presenza di rumore

$$y(t) = \sum_{n=0}^8 a_n f(t-n) = 2 \sum_{n=0}^8 a_n \text{tri}\left(\frac{t-n}{2}\right)$$

Campionamento in nT_s

$$y(nT_s) = y(n) = 2 \sum_{k=0}^8 a_k \text{tri}\left(\frac{n-k}{2}\right)$$

$$= 2 \left[a_n + \frac{1}{2} a_{n-1} + \frac{1}{2} a_{n+1} \right]$$

$\left. \begin{array}{l} 1 \quad \frac{n-k}{2} = 0 \Rightarrow \boxed{n=k} \\ \frac{1}{2} \quad \begin{array}{l} n-k = \pm 1 \\ k = n \pm 1 \end{array} \\ 0 \quad \text{chimenti} \end{array} \right\}$

$$= \boxed{2a_n + a_{n-1} + a_{n+1}}$$

*ISI non
nulla*

$$y(6) = 2a_6 + a_5 + a_7 = 2 \cdot (+1) + (-1) + (-1) = \boxed{0} \quad \text{nulla
regia}$$

Esercizio 2 4-PAM, Gray e M-PAM

Assumiamo $T_s = 1 \mu\text{s}$, $E_g = 1$, $N_0 = \frac{1}{10}$

Proponiamo un PAM a 4-livelli $a_n \in \{-3, -1, +1, +3\}$

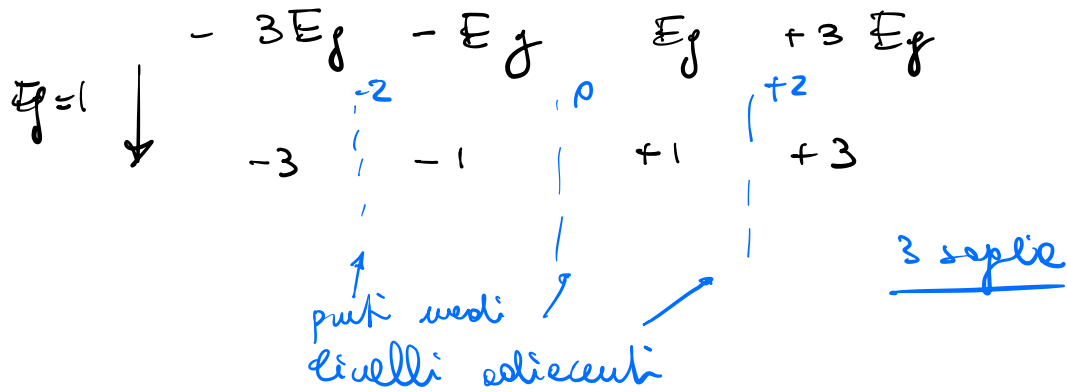
e codice di Gray

Livello	Codice
-3	00
-1	01
+1	11
+3	10

$\left. \begin{array}{l} \text{gli adiacenti} \\ \text{differiscono di} \\ \text{esattamente } \underline{1 \text{ bit}} \end{array} \right\}$

e) Disegnare lo spettro di un 4-PAM e indicare le soglie di decisione

In uscita dal filtro adattato; livelli non:



Intervallo	\hat{a}_n	Bit
$y_n < -2$	-3	00
$-2 < y_n < 0$	-1	01
$0 < y_n < 2$	$+1$	11
$y_n > 2$	$+3$	10

Diagram showing the bit patterns 00 , 01 , 11 , and 10 corresponding to the signal levels -3 , -1 , $+1$, and $+3$. The signal is labeled E_g and E_g above the levels. The signal is labeled "3 seple".

$$b) \sigma_n^2 = \frac{N_0}{2} E_g = \frac{N_0}{2} = \frac{1}{20}$$

Per i livelli esteri -3 e $+3$ l'errore può essere solo verso l'interno

$$P_{e|a_n=\pm 3} = Q\left(\frac{E_g}{\sqrt{\frac{N_0}{2} E_g}}\right) = Q\left(\sqrt{\frac{2E_g}{N_0}}\right) = Q(\sqrt{20})$$

Per i livelli interni $+1$ e -1 l'errore può essere in entrambe le direzioni

$$P_{e|a_n=\pm 1} = 2 Q(\sqrt{20})$$

c) Calcolare la probabilità media di errore di simbolo P_s .

$$P_s = \frac{1}{4} \left[Q(\sqrt{20}) + 2 Q(\sqrt{10}) + 2 Q(\sqrt{10}) + Q(\sqrt{20}) \right]$$

$\underbrace{\hspace{10em}}_{2 \cdot 2 \cdot Q(\sqrt{10}) = 4 Q(\sqrt{10})}$
 $\underbrace{\hspace{10em}}_{=6}$

\uparrow
simboli

$$= \frac{3}{2} Q(\sqrt{10}) = \frac{3}{2} \cdot 3.6 \cdot 10^{-6} = 5.4 \cdot 10^{-6}$$

d) Con codice di Gray calcolare P_b (probabilità di errore singolo bit) \Rightarrow 2 simboli adiacenti differiscono di 1 solo bit \Rightarrow 1 errore di simbolo \Rightarrow 1 errore di bit

$$P_b = \frac{1}{2} P_s$$

$$= 2.7 \cdot 10^{-6}$$

e) Calcolare l'energia media di simbolo E_s , di bit E_b e il ritmo di simbolo R_s e R_b .

$$E_{en} = a_n^2 E_g$$

energia media del simbolo en

$$E_{\pm 3} = 9$$

$$E_{\pm 1} = 1$$

$$E_s = \frac{1}{4} [9 + 1 + 1 + 9] = \frac{20}{4} = 5$$

$$E_b = \frac{E_s}{2} = \frac{5}{2}$$

bit $\log_2 4$

simboli

$$R_s = \frac{1}{T_s} = \frac{1}{1 \mu s} = 10^6 \text{ simboli/s} = 10 \text{ M simboli/s}$$

$$E_b = 2 R_s = 20 \text{ Mbit/s}$$

$$SNR = 10 \log_{10} \left(\frac{E_b}{N_0} \right) = 10 \log_{10} \left(\frac{9/2}{1/10} \right) = 10 \log_{10}(25) \approx 13.98 \text{ dB}$$

f) Generalizzare al caso M-PAM
con $M = 2^b$ # bit per simbolo

Livelli equiprobabili $\{ -(M-1), -(M-3), \dots, -1, +1, \dots, M-3, M-1 \}$
M livelli

$b = \log_2 M$ bit per simbolo

$$E_s = E_f \cdot \frac{1}{M} \sum_n a_n^2 = E_f \frac{1}{M} \cdot \frac{M(M^2-1)}{6} \cdot 2$$

↳ somma dei quadrati dei dispari

per induzione

$$E_s = E_f \frac{M^2-1}{3}$$

$$E_b = \frac{E_s}{\# \text{ bits per simbolo}} = \frac{E_s}{\log_2 M} = \frac{M^2-1}{3 \log_2 M} E_f$$

La distanza tra un livello e la soglia è sempre E_p .

• Il primo e ultimo sono una sola soglia

• gli altri 2

p. medi di simbolo

$$P_S = \frac{1}{M} \cdot 2(M-1) \cdot Q\left(\sqrt{\frac{2E_p}{N_0}}\right)$$

Con QAM e M simboli
 $= 2^b$

Ogni simbolo differisce da quelli adiacenti di esattamente un bit

Espresso in E_b/N_0

$$P_b = \frac{P_S}{\log_2 M}$$

$$P_b = \frac{P_S}{\log_2 M} = \frac{2(M-1)}{M \log_2 M} Q\left(\sqrt{\frac{2E_p}{N_0}}\right)$$

$$= \frac{2(M-1)}{M \log_2 M} Q\left(\sqrt{\frac{6 \log_2 M}{M^2 - 1} \frac{E_b}{N_0}}\right)$$

g) Per $M=8$

$$b = \log_2 8 = 3$$

$$E_b/N_0 = 70$$

Livelli: $-7 -5 -3 -1 +1 +3 +5 +7$

$$10 \log_{10}(70) \approx 18.45 \text{ dB}$$

$$E_S = \frac{M^2 - 1}{3} E_p = \frac{8^2 - 1}{3} \cdot 1 = \frac{63}{3} = 21$$

$$E_b = \frac{E_S}{\log_2 M} = \frac{21}{3} = 7$$

$$P_S = \frac{1}{8} \cdot 2(8-1) \cdot Q(\sqrt{20}) = \frac{14}{8} Q(\sqrt{20})$$

$$R_S = \frac{1}{T_S} = 1 \text{ M simbolo/s}$$

$$P_b = \frac{1}{3} P_S = \frac{14}{24} Q(\sqrt{20}) \approx 2.1 \cdot 10^{-6}$$

$$R_b = \log_2 M R_S = 3 R_S = 3 \text{ M bit/s}$$