## **POTENZA DEL RUMORE**

 $\sigma_I^2$ : potenza del rumore su canale AWGN sia nel tempo che in ogni elemento dello spazio euclideo.

$$\underline{r} = \underline{s}_{a_0} + \underline{w}$$
 
$$\underline{w} = \begin{bmatrix} w_1, \dots, w_I \end{bmatrix} \quad w_i \sim N(0, \sigma_I^2)$$
  $\sigma_I^2 = \frac{N_0}{2}$  PSD Densità spettrale di potenza del rumore

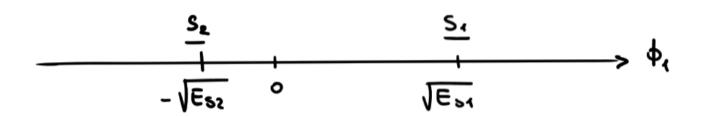
## **MODULAZIONE BINARIA**

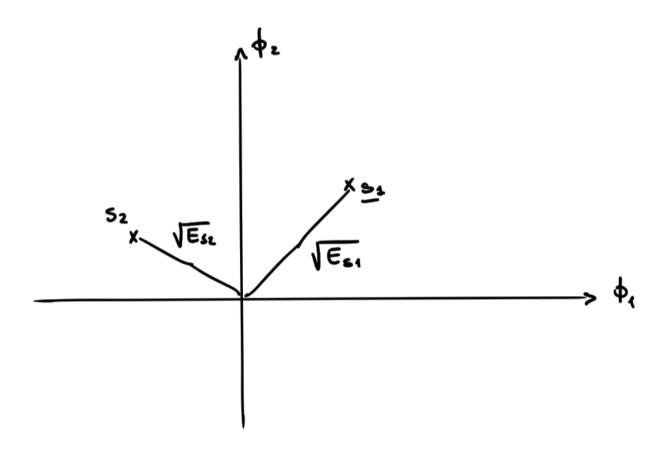
M=2 due segnali che mappano i valori di un bit.

Abbiamo a che fare con  $s_1(t)$  e  $s_2(t)$ .

 $I \leq 2$ :

Se I=1:





$$egin{aligned} & \underline{s_1} = \left[ \left\langle \; s_1(t), \; \phi_1(t) \; 
ight
angle, \left\langle \; s_1(t), \; \phi_2(t) \; 
ight
angle 
ight] \ & \ \underline{s_2} = \left[ \left\langle \; s_2(t), \; \phi_1(t) \; 
ight
angle, \left\langle \; s_2(t), \; \phi_2(t) \; 
ight
angle 
ight] \end{aligned}$$

## **DISTANZA TRA S1 E S2 AL QUADRATO**

$$egin{aligned} d^2 &= \langle \ \underline{s}_1 - \underline{s}_2, \ \underline{s}_1 - \underline{s}_2 \ 
angle \ &= \sum_{i imes 1}^I igg( s_{1,\,i} - s_{2,\,i} igg)^2 \end{aligned}$$

### PROBABILITA' D'ERRORE

P(E): Probabilità d'errore sul simbolo

$$P(E) = 1 - P(C)$$

P(C) probabilità di decisione corretta

 $P_{bit}$ : probabilità d'errore sul bit  $P(E) = P_{bit}$ 

$$P(E) = 1 - P(C)$$

$$= *^1$$

$$egin{align} P(C) &= Pigg(\hat{a}_0 = a_0igg) \ &= Pigg(\hat{a}_0 = a_0|a_0 = 1igg) P(1) + Pigg(\hat{a}_0 = a_0|a_0 = 2igg) P(2) \ &= Pigg(\hat{a}_0 = 1|a_0 = 1igg) rac{1}{2} + Pigg(\hat{a}_0 = 2|a_0 = 2igg) rac{1}{2} \ &= st^2 \end{array}$$

$$\begin{split} P(\hat{a}_0 = 1 | a_0 = 1) &= P\bigg(||\underline{r} - \underline{s}_1||^2 < ||\underline{r} - \underline{s}_2||^2 |a_0 = 1\bigg) \\ &= P\bigg(||\underline{s}_1 + \underline{w} - \underline{s}_1||^2 < ||\underline{s}_! + \underline{w} - \underline{s}_2||^2\bigg) \\ &= P\bigg(\sum_{i=1}^{I} w_i^2 < \sum_{i=1}^{I} \bigg[ (s_{1,i} - s_{2,i}) + w_i \bigg]^2 \bigg) \\ &= P(\sum_{i=1}^{I} w_i^2 < \sum_{i=1}^{I} \bigg[ (s_{1,i} - s_{2,i})^2 + 2(s_{1,i} - s_{2,i})w_i + w_i^2 \bigg] ) \\ &= P\bigg(0 < \sum_{i=1}^{I} (s_{1,i} - s_{2,i})^2 + 2\sum_{i=1}^{I} (s_{1,i} - s_{2,i})w_i \bigg) \\ &= P\bigg( -\langle \underline{s}_1, \underline{w} \rangle < \frac{1}{2} d^2 \bigg) \\ &= P\bigg( \langle \underline{s}_2 - \underline{s}_1, \underline{w} \rangle < \frac{1}{2} d^2 \bigg) \\ &= *^3 \end{split}$$

$$\langle \ \underline{s}_2 - \underline{s}_1, \ \underline{w} \ 
angle = \sum_{i=1}^I igg( s_{2,\,i} - s_{1,\,i} igg) w_i \quad \sim Nigg( 0, \sigma_I^2 \ d^2 igg)$$

Dim:

$$\begin{split} E\bigg[\bigg(\sum_{i}(s_{2,\,i}-s_{1_{i}})w_{i}\bigg)^{2}\bigg] &= E\bigg[\bigg(\sum_{i}(s_{2,\,i}-s_{1_{i}})w_{i}\bigg)\bigg]E\bigg[\bigg(\sum_{j}(s_{2,\,j}-s_{1_{j}})w_{j}\bigg)\bigg] \\ &= \sum_{i}\sum_{j}\bigg(s_{2,\,i}-s_{1,\,i}\bigg)\bigg(s_{2,\,j}-s_{1,\,j}\bigg)E(w_{i}w_{j}) \\ &= \sum_{i=1}^{I}\bigg(s_{2,\,i}-s_{1,\,i}\bigg)^{2}\sigma_{I}^{2} \\ &= \sigma_{I}^{2}\sum_{i=1}^{I}\bigg(s_{2,\,i}-s_{1,\,i}\bigg)^{2} \\ &= \sigma_{I}^{2}d^{2} \end{split}$$

$$egin{align} *^3 & P(\hat{a}_0=1|a_0=1) = Pigg(\langle\, \underline{s}_2-\underline{s}_1,\, \underline{w}\, 
angle < rac{1}{2}d^2igg) \ &= 1 - Qigg(rac{rac{1}{2}d^2-m_z}{\sigma_z}igg) \ &= 1 - Qigg(rac{rac{1}{2}d^2}{\sigma_I d}igg) \ &= 1 - Qigg(rac{d}{2\sigma_I}igg) \ \end{aligned}$$

Per quanto riguarda  $P(\hat{a}_0 = 2|a_0 = 2)$ , siccome il risultato dipende solo dalla distanza tra i due simboli, troviamo la stessa cosa.

$$egin{align} *^2 & P(C) = Pigg(\hat{a}_0 = 1 | a_0 = 1igg) rac{1}{2} + Pigg(\hat{a}_0 = 2 | a_0 = 2igg) rac{1}{2} \ &= 1 - Qigg(rac{d}{2\sigma_I}igg) \ &*^1 & P(E) = Qigg(rac{d}{2\sigma_I}igg) \ \end{aligned}$$

(La funzione Q(A) mi rappresenta l'area della gaussiana per i valori >A) Se l'argomento di Q è grande, Q è piccola

Per diminuire la probabilità d'errore devo aumentare la distanza tra i segnali  $\sigma_I$  è la varianza del rumore, ovviamente maggiore è la varianza del rumore, maggiore è la probabilità d'errore

#### ENERGIA MEDIA DELLA MODULAZIONE

$$egin{aligned} E_s &= Eigg[E_{oldsymbol{s}_i}igg] \ &= \sum_{i=1}^I E_{oldsymbol{s}_i} P_{oldsymbol{a}_0}(i) \end{aligned}$$

Ci interessa l'energia in trasmissione

 $s_i(t)$  segnali ricevuti

Qui assumo un canale AWGN che non introduce attenuazione

$$r(t) = s_{TX}(t) + w(t)$$

(senza attenuazione)

$$egin{aligned} E_s &= E_{m{s}_1} P_{m{a}_0}(1) + E_{m{s}_2} P_{m{a}_0}(2) \ &= rac{1}{2} E_{m{s}_1} + rac{1}{2} E_{m{s}_2} \end{aligned}$$

per segnali equiprobabili

# COEFFICIENTE DI CORRELAZIONE TRA DUE VETTORI

$$ho = rac{\left\langle \, \, \underline{s}_{1}, \, \, \underline{s}_{2} \, \, 
ight
angle}{\sqrt{E_{oldsymbol{s}_{1}}, E_{oldsymbol{s}_{2}}}}$$

Se ho=0 il prodotto interno è nullo, quindi i vettori sono <mark>ortogonali</mark> Se ho=-1 i due vettori potrebbero essere uno l'opposto dell'altro rispetto all'origine e i segnali sono detti <mark>antipodali</mark>

Non avrebbe senso avere  $\rho=1$  in quanto non riesco a distinguere i due segnali...

Se  $E_{s_1} = E_{s_2}$ :

$$ho = rac{\left\langle \; s_1(t), \; s_2(t) \; 
ight
angle}{\sqrt{E_s^2}} \ = rac{\left\langle \; s_1(t), \; s_2(t) \; 
ight
angle}{E_s}$$

 $E_s$  energia media.

A partire da  $s_1(t)$  e  $s_2(t)$  scelgo  $s_1(t) \neq 0$ 

$$\phi_1(t)=rac{s_1(t)}{\sqrt{E_{s_1}}}$$

supponendo che  $E_{s_1}=E_{s_2}$ :

$$egin{aligned} \phi_1(t) &= rac{s_1(t)}{\sqrt{E_s}} & \underline{s}_1 = \left\lfloor \sqrt{E_s}, 0 
ight
floor \\ \left\langle s_2(t), \, \phi_1(t) \, 
ight
angle &= rac{\left\langle \, s_2(t), \, s_1(t) \, 
ight
angle}{\sqrt{E_s}} \\ &= 
ho \sqrt{E_s} \end{aligned} \ egin{aligned} \phi_2'(t) &= s_2(t) - \left\langle \, s_2(t), \, \phi_1(t) \, 
ight
angle \, \phi_1(t) \\ &= s_2(t) - rac{\left\langle \, s_2(t), \, s_1(t) \, 
ight
angle}{\sqrt{E_s}} \phi_1(t) \end{aligned} \ egin{aligned} \underline{s}_2 &= \left[ \left\langle \, s_2(t), \, \phi_1(t) \, 
ight
angle, \left\langle \, s_2(t), \, \phi_2(t) \, 
ight
angle \, \right] \end{aligned} \ egin{aligned} \underline{s}_1 &= \left[ \sqrt{E_s}, 0 
ight] \end{aligned} \ egin{aligned} \underline{s}_1 &= \left[ \sqrt{E_s}, 0 
ight] \end{aligned} \ egin{aligned} \underline{s}_2 &= \left[ 
ho \sqrt{E_s}, \sqrt{E_s} \sqrt{1 - 
ho^2} 
ight] \end{aligned}$$

1. Segnali ortogonali,  $\rho = 0$ :

$$\underline{s}_1 = \left[ \sqrt{E_s}, 0 
ight] \qquad \underline{s}_2 = \left[ 0, \sqrt{E_s} 
ight]$$

2. Segnali antipodali,  $\rho = -1$ :

$$\underline{s}_1 = igg[\sqrt{E_s}, 0igg] \qquad \underline{s}_2 = igg[-\sqrt{E_s}, 0igg]$$