Quel est le rapport de l'efficacité spectrale d'un système utilisant un cosinus élevé (r=.3) à l'efficacité spectrale d'un système utilisant une impulsion de Nyquist idéale?

$$\eta_{RC,r=.3}/\eta_{ideal}=?$$

Avec un cosinus élevé avec r=0.3, le largeur de bande est 30% de plus que le largeur de bande idéale

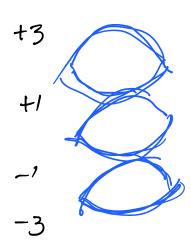
$$\gamma_{ideal} = \frac{R_b}{W_{min}}$$

$$\frac{\int_{RC, r=6.3}}{\int_{Ideal}} = \frac{R_b}{1.3 \, V_{emin}} \times \frac{W_{min}}{R_b} = \frac{1}{1.3} = \frac{10}{13} = .77$$

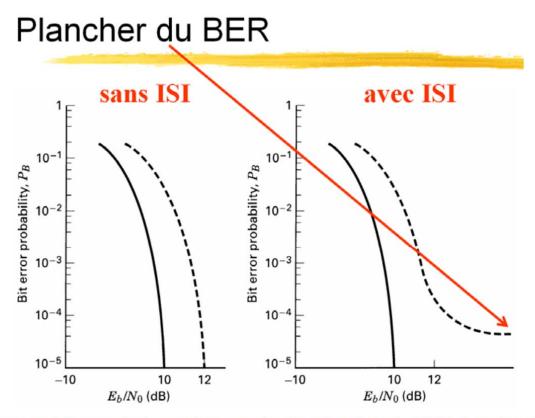
Donnez une esquisse du diagramme de l'œil d'un système PAM4.

Espace IQ pour PAM4

Donc il y a 4 neriaux au moment d'echantellonauge, donc 3 ouverture de l'out



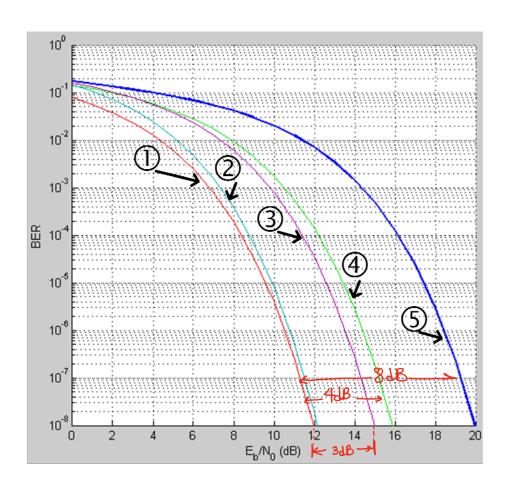
Donnez la définition et une esquisse d'un plancher du taux d'erreur binaire (BER). Discutez la raison pour laquelle un plancher n'est pas désirable. Expliquez les mécanismes par lesquels un plancher du BER peut survenir.



L'interférence intersymbole peut engendre un plancher du BER. Le signal luimême génère l'interférence, donc d'augmenter l'énergie du bit n'aidera pas améliorer la performance.

Donnez la correspondance entre les courbes de BER 1 à 5 et les formats de modulation suivants:

16PSK OOK BPSK 16QAM DPSK



Le BPSK est la modulation le plus robuste, donc ① correspond à BPSK. Le DPSK a une perte ~1dB par rapport à BPSK, donc ② correspond à DPSK L'OOK a une perte de 3dB par rapport à BPSK, donc ③ correspond à rapport à BPSK, donc 3 correspond à

Il en reste 16 QAM et 16 PSK. En eachant
que QAM a une meilleure efficacité en
prissance, 16 QAM est plus performant que
16 PSK en BER, donc & correspond à
16 QAM et 5 correspond à 16 PSK.

Quantitativement:

dmisn
$$MPSK = 2log_2 M lin \frac{\pi}{m}$$

$$= 2log_2 16 sm \frac{\pi}{16} = 212 pm \frac{\pi}{16}$$

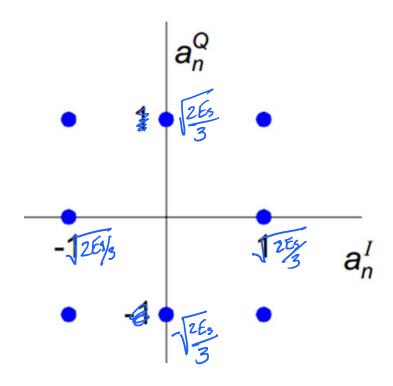
perte =
$$\frac{2}{2}$$
 = $4 \sin^2 \frac{\pi}{16}$
- $10 \log_{10} \left[4 \sin^2 \frac{\pi}{16} \right] = 8.2 \text{ JB}$

$$lGPM$$

$$dmin = \sqrt{\frac{6 \log_2 4}{16-1}} = \sqrt{\frac{1.2}{15}} = \sqrt{\frac{4}{5}}$$
perte: $-10 \log \sqrt{\frac{2}{15}} = 4 dB$

perte: -10 log, [3] = 4 dB

Considérez la constellation QAM suivante :



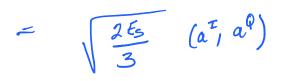
Quelles sont les coordonnées des symboles dans l'espace du signal?

$$\tilde{a}_{1}^{T}\tilde{a}^{Q} = \sqrt{\frac{M E_{S}}{\sum_{i}^{2} (a_{i}^{T})^{2} + (a_{i}^{Q})^{2}}} (a_{i}^{T}a^{Q})$$

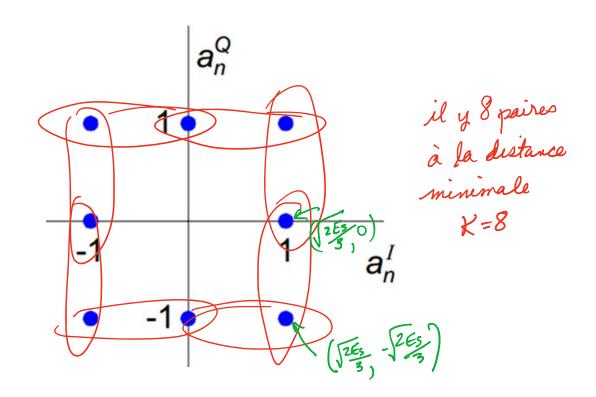
$$\sum_{i}^{2} (a_{i}^{T})^{2} + (a_{i}^{Q})^{2} (a_{i}^{T}a^{Q})$$

$$\sum_{i}^{2} (a_{i}^{T})^{2} + (a_{i}^{Q})^{2} + (a_{i}^{Q})^{2} = 4 + 8 = 12$$

$$\tilde{a}_{1}^{T}\tilde{a}^{Q} = \sqrt{\frac{8E_{S}}{12}} (a_{i}^{T}a^{Q})$$



Considérez la constellation QAM suivante :



Trouvez la probabilité d'erreur en utilisant l'approximation venant de la borne d'union.

$$D_{min} = \sqrt{2E_{s}}$$

$$P_{e} = \frac{2K}{M} G \left(\frac{D_{min}}{I_{2}N_{1}} \right)$$

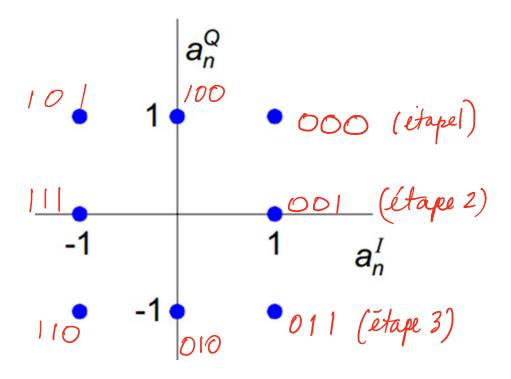
$$= \frac{2\cdot 8}{8} G \left(\sqrt{\frac{2E_{s}}{2\cdot 3N_{0}}} \right) = 2G \left(\sqrt{\frac{E_{s}}{3N_{0}}} \right)$$

$$E_{s} = E_{b} \log_{2} M = E_{b} \log_{2} 8 = 3E_{b}$$

$$E_s = E_b \log_2 M = E_b \log_2 8 = 3E_b$$

$$P_e = 2 Q \left(\sqrt{\frac{3E_b}{3N_0}} \right) = 2Q \left(\sqrt{\frac{E_b}{N_0}} \right)$$

Considérez la constellation QAM suivante :

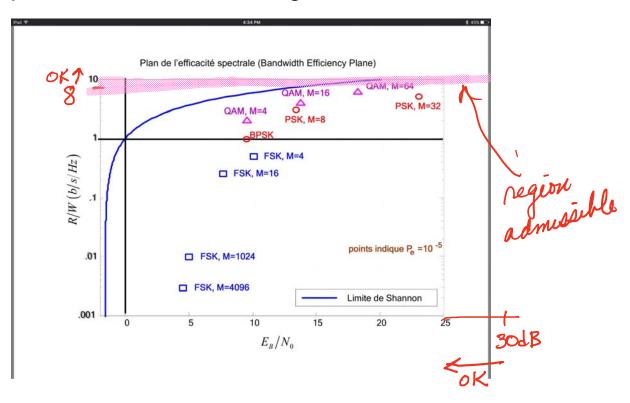


Proposez un code de Gray pour la constellation.

Il faut le trouver par essai/erreur.

Lien point-à-point avec des antennes directionnelles et un gain élevé, $E_b/N_0 = 30 \text{ dB}$; taux de transmission requis 1 Gbs Largeur de bande disponible = 125 MHz.

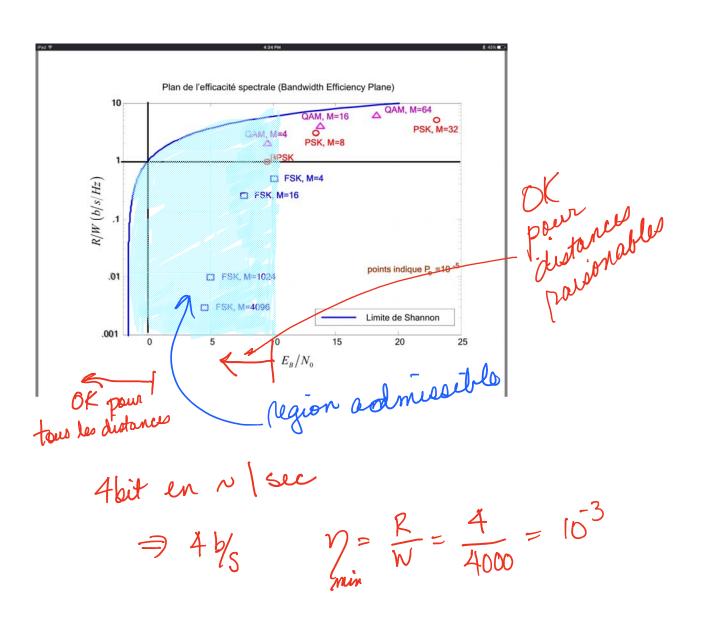
Tracez la région admissible pour le système sur le plan d'efficacité spectrale. Indiquez si le système est limité en puissance, ou limité en largeur de bande.



$$\int_{\text{min}}^{\infty} = \frac{|Gb|s}{|2smHz} = \frac{1000}{|2smHz} = 8$$

Lien omnidirectionnel pour déverrouillage d'une voiture $E_b/N_0 = 0$ to 10 dB (varie avec la distance à la voiture) taux de transmission requis – code de 12 caractères (4-bit) Largeur de bande disponible = 40 kHz

Tracez la région admissible pour le système sur le plan d'efficacité spectrale. Indiquez si le système est limité en puissance, ou limité en largeur de bande.



Lien point-à-point avec des antennes directionnelles et un gain élevé, $E_b/N_0 = 30 \text{ dB}$; taux de transmission requis 1 Gbs Largeur de bande disponible = 125 MHz.

Proposez un format de modulation pour le système A et discutez votre choix en adressant l'importance relative des points suivants

- i. BER vs. Eb/N0
- ii. Efficacité spectrale
- iii. Complexité

If faut 978, donc QAM ow PSK (efficaceté spectrale elevé) = Dunia - log M=8 Main = 256 avec 30 dB = Eb/No nous sommes assure d'aroir au moins $P_e = 10^{5}$ Solution 256 QAM i) avec 30dB=Eb/No nous surons use performance acceptable; on parle d'un bon rapport orgnal-à-bruit, donc 256 GAM est feasible

ii) 256 9 Am office une efficiale spectrale
sufficiente pour nos besoins

iii) 256 9 Am demande un recepteur

coherent, donc une complexité elevé. anc

to/no=30th, nous n'aurons pas nécessairement

besoin d'un code correcteur d'urreur, qui

reduira la complexité

Lien omnidirectionnel pour déverrouillage d'une voiture $E_b/N_0 = 0$ to 10 dB (varie avec la distance à la voiture) taux de transmission requis – code de 12 caractères (4-bit) Largeur de bande disponible = 40 kHz

Proposez un format de modulation pour le système A et discutez votre choix en adressant l'importance relative des points suivants

- i. BER vs. Eb/N0
- ii. Efficacité spectrale
- iii. Complexité

Selon la région admissible, 4F5K est acceptable i) 4 FSK fourni juste assez Fb/No, donc il sera nécessaire d'ître assez proche de la voiture (10db=Fb/No); on peut, par exemple, tolerer BER élevé (cliquer deux fois est acceptable), qui donne un peu de marge ii) FFSL are detection non coherente sepechalement (1/4>>>> 10⁻³) de Eb/Nm

jii) FSK arec détection noncoherente est peu complex, comme necessaire pour cette application