

Formulaire

Relations trigonométriques

$$\begin{aligned}\cos(A \pm B) &= \cos A \cos B \mp \sin A \sin B \\ \sin(A \pm B) &= \sin A \cos B \pm \cos A \sin B \\ \cos A \cos B &= \frac{1}{2}(\cos(A - B) + \cos(A + B)) \\ \sin A \cos B &= \frac{1}{2}(\sin(A - B) + \sin(A + B)) \\ \sin A \sin B &= \frac{1}{2}(\cos(A - B) - \cos(A + B))\end{aligned}$$

Transformées de FOURIER

$$\begin{aligned}\operatorname{rect}\left(\frac{t}{T}\right) &\leftrightarrow T \operatorname{sinc}(fT) \\ \operatorname{sinc}(2Wt) &\leftrightarrow \frac{1}{2W} \operatorname{rect}\left(\frac{f}{2W}\right) \\ e^{-at}u(t), a > 0 &\leftrightarrow \frac{1}{a + 2\pi jf} \\ e^{-a|t|}, a > 0 &\leftrightarrow \frac{2a}{a^2 + (2\pi f)^2} \\ e^{-\pi t^2} &\leftrightarrow e^{-\pi f^2} \\ \delta(t) &\leftrightarrow 1 \\ 1 &\leftrightarrow \delta(f) \\ \delta(t - t_0) &\leftrightarrow e^{-2\pi jft_0} \\ e^{2\pi jfc t} &\leftrightarrow \delta(f - f_c) \\ \cos(2\pi f_c t) &\leftrightarrow \frac{1}{2}[\delta(f - f_c) + \delta(f + f_c)] \\ \sin(2\pi f_c t) &\leftrightarrow \frac{1}{2j}[\delta(f - f_c) - \delta(f + f_c)] \\ \operatorname{sgn}(t) &\leftrightarrow \frac{1}{\pi jf} \\ \frac{1}{\pi t} &\leftrightarrow -j \operatorname{sgn}(f) \\ \sum_{i=-\infty}^{+\infty} \delta(t - iT_0) &\leftrightarrow \frac{1}{T_0} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta\left(f - \frac{n}{T_0}\right)\end{aligned}$$

1. Soit le signal

$$x(t) = 2 \cos(500\pi t) \cos(942,48 t) \quad (1)$$

- (a) Déterminez et dessinez la transformée de FOURIER de ce signal.
- (b) Déterminez la fréquence d'échantillonnage minimale pour ce signal.
- (c) Pour numériser ce signal, nous choisissons une fréquence d'échantillonnage de 1200 [Hz]. On désire le quantifier à l'aide d'une courbe de quantification mid-rise. Choisissez le nombre minimum de bits nécessaire à la quantification afin que l'erreur maximale de quantification ne dépasse pas 0,25 Volts. De plus, on vous demande de dessinez la courbe de quantification.
- (d) Calculez le débit binaire.
- (e) Après numérisation, nous obtenons la suite de bits :

1 0 0 1 1 1 1 0 1 1 0 0

On module alors ce signal à l'aide d'une modulation PAM-4. Dessinez l'onde résultante et calculez la bande passante de ce signal.

- (f) Dessinez approximativement la densité spectrale du signal obtenu en (e) en précisant les abscisses.
- (g) Si nous avons choisi une modulation RZ unipolaire, quelle onde et quelle bande passante aurait-on obtenu ?

2. Un signal stochastique $Y(t)$ est obtenu par différence entre $X(t)$ et ce signal $X(t)$ au temps $t - T$, avec des coefficients respectifs α et $1 - \alpha$:

$$Y(t) = \alpha X(t) - (1 - \alpha)X(t - T) \quad (2)$$

$X(t)$ est supposé stationnaire au sens large ; sa fonction d'autocorrélation et sa densité spectrale sont respectivement notés $\Gamma_{XX}(\tau)$ et $\gamma_X(f)$.

- (a) $Y(t)$ est-il un signal stationnaire ?
- (b) Déterminez analytiquement la densité spectrale de $\gamma_Y(f)$.
- (c) Comparez les densités spectrales de $\gamma_Y(f)$ lorsque $\alpha = 0$ ou $\alpha = 1$. Commentez votre réponse.

Pour la suite de la question, on considère que $\alpha = \frac{1}{2}$.

- (d) Dessinez l'allure de $\gamma_Y(f)$ lorsque $X(t)$ est un bruit blanc de densité spectrale d'amplitude N_0 , dont la bande de base s'étend de 0 à $\frac{1}{T}$.
- (e) Dessinez l'allure de $\gamma_Y(f)$ lorsque $X(t)$ est un signal NRZ de période T .
- (f) Faut-il préférer le signal $Y(t)$ plutôt qu'un signal $X(t)$ de type NRZ sur une paire torsadée ?
- (g) Si l'on dispose d'un signal $X(t)$ de type NRZ et que l'on souhaite moduler le signal par $\cos(2\pi ft)$, choisiriez-vous le signal $Y(t) \cos(2\pi ft)$ ou le signal $X(t) \cos(2\pi ft)$? Argumentez votre réponse.
- (h) Soit $X(t)$ un signal réel de densité spectrale constante, limitée à la bande $[0, \frac{1}{T}]$, et de puissance égale à 5 [W]. Que valent les puissances de $Y(t)$ et de $Y(t) \cos(2\pi ft)$?

3. La station spatiale internationale se situe à $400 [km]$ de la terre. Les astronautes sur cette station communiquent avec la terre à l'aide d'une antenne parfaitement alignée qui possède un gain de $40 [dB]$ et une efficacité de $0,57$. Les signaux émis sont reçus au droit de la terre par une antenne possédant un angle d'ouverture $\theta_{3dB} = 2^\circ$ et une efficacité de $0,6$. Cette antenne présente un défaut d'alignement de 3° .

La communication s'effectue à $14 [GHz]$ et l'on sait que, pour garantir une bonne réception, la puissance reçue par l'antenne terrestre doit dépasser $0,1 [\mu W]$.

On considère que les pertes dans les systèmes électriques, les pertes de polarisation et les pertes dues à l'atmosphère sont négligeables.

- Calculez le diamètre de l'antenne d'émission située sur la station.
- Déterminez l'affaiblissement en espace libre subi par le signal.
- Déterminez le gain de l'antenne de réception.
- Déterminez la puissance d'émission en $[dBW]$ et en $[dBm]$.
- Définissez et déterminez le PIRE.
- À quelle valeur d'intensité de champ électrique correspond la valeur de la puissance reçue minimale de l'antenne terrestre ?

Pour rappel :

$$\theta_{3dB} [^\circ] = 70 \frac{\lambda}{D} \quad (3)$$

$$G(\alpha) [dB] = G_{\max} [dB] - 12 \left(\frac{\alpha}{\theta_{3dB}} \right)^2 \quad (4)$$

4. [Théorie]

Soyez le plus complet possible et veillez à donner la signification de tous les acronymes que vous utilisez.

- (a) Définissez la notion d'efficacité spectrale.
- (b) Pourquoi un utilisateur GSM est-il identifié par plusieurs numéros distincts ? Quelles sont les fonctions de ces différents numéros ?
- (c) Quelle est l'onde de mise en forme utilisée pour la transmission de données par paires torsadées conforme à la norme Ethernet ?
- (d) Quelle est donc la largeur de bande d'un signal Ethernet à 100 [Mb/s] ? Argumentez votre réponse.