
L3 – Mathématique pour la physique

Contrôle continu – 3 novembre 2011

Modalités : Notes de cours et TDs permis.

NOTE IMPORTANTE SUR LA REDACTION :

- Choisissez d’abord les problèmes qui vous plaisent le plus. Faites les autres que vous trouvez difficiles (en particulier, les questions marquées par (**)) à la fin.
- Si vous ne savez pas répondre à une question, admettez le résultat et passez à la question d’après.
- La copie n’est pas un brouillon. Rédigez de façon claire et concise, en mettant en valeur les résultats importants que vous obtenez. Seulement une argumentation correcte rapporte des points.

Formules utiles :

Séries de Fourier :

$$f(x) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} \left[a_n \cos\left(2\pi n \frac{x}{L}\right) + b_n \sin\left(2\pi n \frac{x}{L}\right) \right]$$
$$a_0 = \frac{1}{L} \int_{\mathcal{I}} f(x) dx \quad a_n = \frac{2}{L} \int_{\mathcal{I}} f(x) \cos\left(2\pi n \frac{x}{L}\right) dx \quad b_n = \frac{2}{L} \int_{\mathcal{I}} f(x) \sin\left(2\pi n \frac{x}{L}\right) dx$$
$$f(x) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{2i\pi nx/L} \quad c_n = \frac{1}{L} \int_{\mathcal{I}} f(x) e^{2i\pi nx/L} dx$$

Transformées de Fourier :

$$\text{TF}[f(x)] = \tilde{f}(q) = \int_{-\infty}^{\infty} f(x) e^{-iqx} dx \quad \text{TF}^{-1}[\tilde{f}(q)] = f(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{f}(q) e^{iqx} dq$$

1. Séries de Fourier : Transmission et génération de signaux.

(~20%)

Un signal numérique de forme “créneau” de période T , c’est-à-dire

$$s(t) = \begin{cases} 0 & -T/2 < t < 0, \\ 1 & 0 < t < T/2, \end{cases}$$

est envoyé sur une voie de transmission.

a) Décomposer le signal en série de Fourier.

b) Une voie de transmission a une bande passante limitée : seulement des fréquences entre une fréquence minimale ω_{\min} et une fréquence maximale ω_{\max} sont transmises. La voie ayant une bande passante allant de la fréquence $4\pi/T$ à $8\pi/T$, quel est le signal reçu en bout de ligne (en négligeant le bruit, l’amortissement et le déphasage).

c) Supposons que nous voulons créer un générateur d’ondes de période T . Combien d’harmoniques (multiples de la fréquence fondamentale) est-ce qu’on doit retenir pour générer les signaux suivants avec une précision supérieure à 1%. L’erreur peut être estimée en calculant la valeur du premier terme qu’on néglige dans la série de Fourier.

1. Fonction créneau (voir a))
2. Fonction triangle

$$s(t) = \begin{cases} 1 + 2t/T & -T/2 < t < 0, \\ 1 - 2t/T & 0 < t < T/2. \end{cases}$$

2. Transformations de Fourier : Oscillateur amorti, forcé.

(~30%)

Un oscillateur amorti, forcé est décrit par l'équation différentielle

$$\frac{d^2}{dt^2}x(t) + \alpha \frac{d}{dt}x(t) + \beta x(t) = f(t). \quad (1)$$

a) Quel terme décrit l'amortissement ? Quel terme décrit le fait que l'oscillateur est forcé ? Quelle est la fréquence propre ω_0 de l'oscillateur (sans amortissement et force extérieure) ?

b) Déterminer la transformée de Fourier de

$$f(t) = H(t)e^{-\nu t + i\Omega t}$$

avec $\nu > 0$. Ici $H(t)$ est la fonction Heaviside, $H(t) = 0$ pour $t < 0$ et $H(t) = 1$ pour $t \geq 0$.

c) Dédurre du résultat trouvé en b) les transformées de Fourier de

$$g(t) = H(t) \cos(\Omega t) e^{-\nu t} \quad \text{et} \quad h(t) = H(t) \sin(\Omega t) e^{-\nu t}.$$

d) Ecrire l'équation correspondant à (1) pour $\tilde{x}(\omega)$.

e) Trouver la réponse de l'oscillateur à $f(t) = \delta(t - t_0)$. Vous obtiendrez

$$\tilde{x}(\omega) = \frac{e^{-i\omega t_0}}{-\omega^2 + i\alpha\omega + \beta}.$$

Déterminer ensuite $x(t)$.

[Help : Utiliser les résultats obtenus en c). Le facteur exponentiel induit un shift $t \rightarrow t - t_0$. (A démontrer.)]

(**) f) Dédurre du résultat trouvé en e) une expression intégrale pour la réponse de l'oscillateur à $f(t) = H(t) \cos(\Omega t)$ (sans évaluer l'intégrale).

[Help : L'équation différentielle est linéaire. Si $x_i(t)$ est une solution pour $f(t) = f_i(t)$, $\sum_i a_i x_i(t)$ est une solution pour $f(t) = \sum_i a_i f_i(t)$. Utiliser $f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} dt_0 f(t_0) \delta(t - t_0)$ et rappeler que l'intégrale peut être considérée comme le processus limite d'une somme.]

(Si vous n'avez pas obtenu de résultat pour e), utiliser $x_{t_0}(t)$.)

(**) g) Trouver une expression intégrale pour la réponse de l'oscillateur à $f(t) = H(t) \cos(\Omega t)$ directement en utilisant les transformées de Fourier et les propriétés des convolutions par rapport aux TFs (sans évaluer l'intégrale).

3. Analyse complexe.

(~10%)

On va considérer les fonctions suivantes,

1. $f_1(z) = z(1 - z)$
2. $f_2(z) = \Re[z] + i\Im[z]$

3. $f_3(z) = \Re[z] - i\Im[z]$
4. $f_4(z) = \frac{1}{2-z}$

- a) Trouver le domaine où les fonctions $f_i(z)$ obéissent aux conditions de Cauchy-Riemann.
- b) Trouver la dérivée seconde – si elle existe – des fonctions $f_i(z)$.
- c) Trouver le domaine où les fonctions $f_i(z)$ sont analytiques.

4. Transformations de Fourier : Théorème d'échantillonnage de Shannon-Nyquist. (~40%)

L'échantillonnage consiste à enregistrer un signal $f(t)$ seulement pour un nombre discret de points, $f_n = f(n\tau)$. Le théorème d'échantillonnage de Shannon-Nyquist affirme que nous sommes capable de reconstituer exactement la fonction $f(t)$ à partir des f_n sous certaines conditions. Nous allons démontrer ce théorème.

Dans un premier temps (questions a) – f)), nous allons démontrer qu'une fonction $\tilde{f}(\omega)$ à support borné (c'est-à-dire, $\tilde{f}(\omega) = 0$ pour $\omega \notin [-\omega_0, \omega_0]$) peut s'écrire sous la forme suivante,

$$\tilde{f}(\omega) = (\tilde{f} * \psi_{2\omega_0})(\omega) \cdot \Pi\left(\frac{\omega}{2\omega_0}\right),$$

où $\psi_{2\omega_0}(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2n\omega_0)$ est un peigne de Dirac (voir ci-dessous) et $\Pi(\omega/2\omega_0)$ est la fonction porte, $\Pi(\omega/2\omega_0) = 1$ pour $-\omega_0 < \omega < \omega_0$ et $\Pi(\omega/2\omega_0) = 0$ sinon.

Dans un deuxième temps (questions g) – i)), nous allons calculer la TF inverse de cette expression pour démontrer que $f(t)$ s'exprime en fonction des f_n seulement. En résultat final, on va trouver

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f_n \operatorname{sinc}(\omega_0(t - n\tau))$$

avec $\tau = \pi/\omega_0$ et $f_n = f(n\pi/\omega_0) = f(n\tau)$.

- a) Le peigne de Dirac est défini par

$$\psi_a(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - na).$$

Démontrer que la période de $\psi_a(t)$ est a .

- b) Comme $\psi_a(t)$ est de période a , on peut décomposer $\psi_a(t)$ en série de Fourier sur l'intervalle $[-a/2, a/2]$. Trouver les coefficients a_n et b_n . En déduire que

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - na) = \frac{1}{a} \sum_{n=-\infty}^{\infty} e^{2i\pi nt/a}.$$

- c) Trouver la TF du peigne de Dirac en utilisant le résultat de b). Démontrer

$$\tilde{\psi}_a(\omega) = \frac{2\pi}{a} \psi_{2\pi/a}(\omega).$$

- d) Rappeler ce que vaut $(f * \delta_a)(t)$, le produit de convolution d'une fonction $f(t)$ quelconque avec la distribution de Dirac, $\delta_a(t) = \delta(t - a)$. Soit maintenant la fonction $f(t)$ à support bornée : $f(t) = 0$ si $t \notin [-b/2, b/2]$. Représenter graphiquement $(f * \delta_a)(t)$ dans les cas où $a < b$, $a = b$ et $a > b$. En utilisant ces résultats, représenter graphiquement $(f * \psi_a)(t)$ dans les trois cas précédents.

e) Soit $g(t)$ une fonction quelconque. Montrer graphiquement les fonctions $g(t)$ et $g(t) \cdot \Pi(t/a)$, où Π représente la fonction porte, $\Pi(x) = 1$ pour $-1/2 < x < 1/2$ et $\Pi(x) = 0$ sinon.

f) Soit maintenant la fonction à support bornée $\tilde{f}(\omega)$, nulle en dehors de l'intervalle $[-\omega_0, \omega_0]$. En utilisant les résultats précédents, argumenter pourquoi

$$\tilde{f}(\omega) = (\tilde{f} * \psi_{2\omega_0})(\omega) \cdot \Pi\left(\frac{\omega}{2\omega_0}\right). \quad (2)$$

Aidez vous d'un graphique.

[Help : Ce n'est pas important que l'argument de la fonction est ω au lieu de t , c'est-à-dire, les considérations sont les mêmes dans l'espace de Fourier que celles qu'on a utilisées dans l'espace réel pour les questions précédentes.]

g) Trouver la TF inverse de la fonction porte. Démontrer

$$\text{TF}^{-1} \left[\Pi\left(\frac{\omega}{2\omega_0}\right) \right] = \frac{\omega_0}{\pi} \text{sinc}(\omega_0 t).$$

Ici $\text{sinc}(x) = \sin x/x$.

h) Rappeler la TF inverse de $\tilde{a}(\omega) \cdot \tilde{b}(\omega)$. Rappeler la TF inverse de $(\tilde{c} * \tilde{d})(\omega)$.

(**) i) Démontrer

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f\left(n\frac{\pi}{\omega_0}\right) \text{sinc}\left(\omega_0\left(t - n\frac{\pi}{\omega_0}\right)\right) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f_n \text{sinc}(\omega_0(t - n\tau))$$

à partir de l'expression (2) pour $\tilde{f}(\omega)$ en f).

Rappel : Selon b), $\text{TF}^{-1}[\psi_a(\omega)] = (1/a)\psi_{2\pi/a}(t)$.

FIN : Cette expression nous donne une représentation exacte de la fonction $f(t)$ à partir des $f_n = f(n\tau)$ avec $\tau = \pi/\omega_0$. Nous avons utilisé les conditions suivantes

— $\tilde{f}(\omega)$ est à support borné,

$$\tilde{f}(\omega) = 0 \quad \text{si} \quad \omega \notin [-\omega_0, \omega_0].$$

C'est-à-dire, la fonction originale $f(t)$ ne contient pas de fréquences plus élevées qu'une certaine fréquence ω_0

— Le signal est échantillonné au moins à des intervalles $\tau = \pi/\omega_0$.