

Méthodes Mathématiques pour le Traitement du Signal

Cours 12 Filtrage linéaire approfondi

Circuit RC

On reprend l'étude du filtre RC. Maintenant, la tension d'entrée u(t) peut être une distribution. De même, la tension de sortie y(t) doit être recherchée dans l'espace des distributions. Le filtre T transforme le signal u(t) en un nouveau signal y(t): y = Tu. L'équation différentielle qui relie l'entrée et la sortie reste inchangée : $RC \frac{dy}{dt} + y(t) = u(t)$.

On a vu que la solution générale de cette équation peut s'écrire u = h * u avec la réponse impultionnelle h(t) donnée par l'expression suivante $h(t) = \frac{H(t)}{RC} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$ en fonction des données et de la fonction de Heaviside H.

• Réponse impulsionnelle ou solution élémentaire

La relation "entrée-sortie" $RC\frac{\mathrm{d}y}{\mathrm{d}t} + y(t) = u(t)$ du filtre RC doit être considérée au sens des distributions. Si on injecte la fonction $y(t) = \frac{H(t)}{RC} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$ dans cette équation, il vient (c'est un exercice sur la dérivation des fonctions au sens des distributions !) : $RC\frac{\mathrm{d}h}{\mathrm{d}t} + h(t) = \delta$, masse de Dirac en zéro.

Réciproquement, si on cherche une distribution h solution de l'équation différentielle $RC\frac{\mathrm{d}h}{\mathrm{d}t} + h(t) = \delta$, on trouve nécessairement comme unique solution la réponse impulsionnelle $h(t) = \frac{H(t)}{RC} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$. Cette fonction porte alors bien son nom : c'est la réponse (la sortie) du filtre lorsqu'on se donne comme entrée l'impulsion δ de Dirac.

La preuve de se résultat est relativement délicate. Si on teste l'équation $RC \frac{dh}{dt} + h(t) = \delta$ contre une famille de fonctions de l'espace $\mathscr{S}(\mathbb{R})$ de support de plus en plus concentré autour d'un point $t \neq 0$, on en déduit que la distribution h est en fait une fonction qui vérifie l'équation différentielle $RC \frac{dh}{dt} + h(t) = 0$ dans le domaine t < 0 et dans le domaine t > 0. Par suite, $h(t) = \alpha \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$ si t < 0. Si $\alpha \neq 0$, la fonction h a un comportement exponentiel pour t < 0. Elle n'est donc pas à croissance lente et rien n'établit alors que l'intégrale $\int_{\mathbb{R}} h(t) \varphi(t) dt$ est effectivement définie pour toute fonction test $\varphi \in \mathscr{S}(\mathbb{R})$. Cette fonction exponentielle croît trop vite pour pouvoir être considérée comme une distribution. Donc $\alpha = 0$ et la fonction h est causale. Pour t > 0, on a de la même façon $h(t) = \beta \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$ avec une constante β qu'il convient de déterminer.

Si on teste l'équation $RC \frac{dh}{dt} + h(t) = \delta$ contre une famille de fonctions centrées autour de l'origine, on doit nécessairement avoir la discontinuité $[h]_0 \equiv h(0^+) - h(0^-)$ de la fonction h à l'origine qui vérifie $RC[h]_0 = 1$. On en déduit que $RC\beta = 1$ et on trouve de cette façon l'expression $h(t) = \frac{H(t)}{RC} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$ de la réponse impulsionnelle, appelée également solution élémentaire de l'équation différentielle.

FRANÇOIS DUBOIS

Fonction de transfert

Par définition, la fonction de transfert d'un filtre est la tranformée de Fourier de sa réponse impulsionnelle. Un calcul de $\widehat{h}(\omega)$ à partir de l'expression donnée au paragraphe précédent est laissé au lecteur. Mais on peut mener un calcul direct à partir de l'équation d'évolution. En effet, on déduit de la relation d'entrée-sortie linnéaire y = h * u l'expression entre les transformées de Fourier : $\widehat{y} = \widehat{h} \widehat{u}$.

Pour mener un calcul direct de la fonction de transfert, on remarque que la transformée de Fourier de la dérivée de $\frac{\mathrm{d}y}{\mathrm{d}t}$ est égal à $i\omega\widehat{y}(\omega)$. Donc si on prend la transformée de Fourier de la relation $RC\frac{\mathrm{d}y}{\mathrm{d}t}+y(t)=u(t)$ qui définit le filtre, il vient $RCi\omega\widehat{y}(\omega)+\widehat{y}(\omega)=\widehat{u}(\omega)$ qu'on peut encore écrire $[1+RCi\omega]\widehat{y}(\omega)=\widehat{u}(\omega)$. Le rapport $\widehat{h}(\omega)\equiv\frac{\widehat{y}(\omega)}{\widehat{u}(\omega)}$ est donc donné par l'expression $\widehat{h}(\omega)=\frac{1}{1+RCi\omega}$.

• Filtre linéaire différentiel

On généralise le filtre RC au cas général d'une sortie y(t) donnée en fonction de l'entrée u(t) par l'équation différentielle linéaire suivante : $\frac{\mathrm{d}^q y}{\mathrm{d} t^q} + \sum_{k=0}^{q-1} b_k \frac{\mathrm{d}^k y}{\mathrm{d} t^k} = \sum_{j=0}^p a_j \frac{\mathrm{d}^j u}{\mathrm{d} t^j}$. Le filtre RC est un cas particulier très simple de filtre linéaire différentiel. On a en effet dans ce

Le filtre RC est un cas particulier très simple de filtre linéaire différentiel. On a en effet dans ce cas q = 1, $b_0 = \frac{1}{RC}$, p = 0 et $a_0 = \frac{1}{RC}$.

Deux polynômes sont associés à cette équation différentielle : $P(X) = \sum_{j=0}^{p} a_j X^j$ et $Q(X) = X^q + \sum_{k=0}^{q-1} b_k X^k$.

• Fonction de transfert d'un filtre linéaire différentiel

Avec les notations précédentes, la fonction de transfert \hat{h} du filtre linéaire T défini par l'équation différentielle $\frac{\mathrm{d}^q y}{\mathrm{d}t^q} + \sum_{k=0}^{q-1} b_k \frac{\mathrm{d}^k y}{\mathrm{d}t^k} = \sum_{j=0}^p a_j \frac{\mathrm{d}^j u}{\mathrm{d}t^j}$ a une expression donnée par la relation $\hat{h}(\omega) = \frac{P(i\omega)}{Q(i\omega)}$.

 $\widehat{h}(\omega) = \frac{P(i\omega)}{Q(i\omega)}.$ Il suffit d'appliquer une transformation de Fourier aux deux membres de l'équation précédente, apres avoir remarqué que $\left(\mathscr{F}\left(\frac{\mathrm{d}^k y}{\mathrm{d}t^k}\right)\right)(\omega) = (i\omega)^k \widehat{y}(\omega).$

• Réponse impulsionnelle d'un filtre linéaire différentiel

Avec les notations précédentes, on suppose de plus que la fraction rationnelle $\frac{P(X)}{Q(X)}$ n'a que des pôles simples et qu'ils ne sont pas situés sur l'axe imaginaire pur. En d'autres termes, les racines z_k du polynôme Q sont simples et on une partie réelle toujours non nulle. On décompose la fraction $\frac{P(X)}{Q(X)}$ en éléments simples : $\frac{P(X)}{Q(X)} = \sum_{\ell=0}^{p-q} \alpha_\ell X^\ell + \sum_{k=1}^q \frac{\beta_k}{X-z_k}$. Alors la réponse impulsionnelle h(t) du filtre linéaire T peut s'écrire

$$h(t) = \sum_{\ell=0}^{p-q} \alpha_{\ell} \, \delta^{(\ell)} + \sum_{k, Rez_k < 0} \beta_k \, \exp(z_k t) H(t) - \sum_{k, Rez_k > 0} \beta_k \, \exp(z_k t) H(-t).$$

Exercices

Deux transformées de Fourier

On note H la fonction de Heaviside : H(t) = 1 si t > 0 et H(t) = 0 si t < 0.

a) Montrer que pour z nombre complexe de partie réelle strictement négative, on a pour $\omega \in \mathbb{R}, \ [\mathscr{F}(H(t)\exp(zt))](\omega) = \frac{1}{i\omega - z}.$

2

b) De façon analogue, montrer que si z est de partie réelle strictement positive, on a

MÉTHODES MATHÉMATIQUES POUR LE TRAITEMENT DU SIGNAL

$$[\mathscr{F}(H(-t)\exp(zt))](\omega) = \frac{1}{z-i\omega}.$$

Transformée de Fourier des dérivées de la masse de Dirac

De façon très génerale, la dérivée d'une distribution T est donnée par la relation $\langle T', \varphi \rangle = -\langle T, \varphi' \rangle$ quand on la fait agir sur une fonction test $\varphi \in \mathscr{S}(\mathbb{R})$.

- a) Montrer que la dérivée nième $\delta^{(n)}$ de la masse de Dirac agit sur une fonction $\varphi \in \mathscr{S}(\mathbb{R})$ selon $<\delta^{(n)}, \varphi> = (-1)^n \varphi^{(n)}(0)$.
- En déduire que la transformée de Fourier de la dérivée nième de la masse de Dirac est un monôme : $[\mathscr{F}(\delta^{(n)})](\omega) = (i\omega)^n$.
- Convolution par les dérivées de la masse de Dirac

On rappelle que pour calculer le produit de convolution T * U des distributions T et U contre une fonction test $\varphi \in \mathscr{S}(\mathbb{R})$, on calcule d'abord la fonction test auxiliaire

 $\psi(x) = \langle U_{(y)}, \varphi(x+y) \rangle$, où $U_{(y)}$ signifie que la distribution U agit sur la variable y. Si la fonction ψ introduite plus haut appartient à l'espace $\mathscr{S}(\mathbb{R})$ des fonctions indéfiniment dérivables et à décroissance rapide, on peut calculer $\langle T * U, \varphi \rangle \equiv \langle T, \psi \rangle$.

Démontrer que l'on a les relations suivantes $(\delta * T)^{(n)} = \delta^{(n)} * T = \delta * T^{(n)} = T^{(n)}$ pour une distribution quelconque $T \in \mathcal{S}'(\mathbb{R})$.

Réponse impulsionnelle d'un oscillateur harmonique amorti

On se donne des constantes m, C et k strictement positives et un signal causal u(t). On cherche la solution distribution y(t) de l'équation différentielle my'' + Cy' + ky(t) = u(t).

- Quels sont les polynômes P(X) et Q(Y) introduits en cours ? a)
- Montrer que si C est assez petit, les pôles de la fraction rationnelle $\frac{P(X)}{Q(X)}$ sont de partie réelle strictement négative.

On introduit les notations classiques $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ pour la pulsation propre et ξ pour le coefficient d'amortissement qui vérifie $C = 2m \omega_0 \xi$ avec $0 < \xi < 1$.

- Exprimer les pôles z_+ et z_- de la fraction rationnelle $\frac{P(X)}{Q(X)}$ en fonction de ω_0 et ξ .
- Montrer que la réponse impulsionnelle h(t) solution de $mh'' + Ch' + kh(t) = \delta$ admet l'expression suivante : $h(t) = \frac{1}{m\omega_0\sqrt{1-\xi^2}}H(t)\exp(-\omega_0\,\xi\,t)\sin(\omega_0\,\sqrt{1-\xi^2}\,t)$.
- Filtre harmonique

On note δ la masse de Dirac en zéro. On cherche une fonction h de la forme h(t) = g(t)H(t)où g est une fonction du temps et H la fonction de Heaviside.

- Montrer que si h(t) est solution de l'équation différentielle $\frac{1}{\omega_0^2}h''(t) + h(t) = \delta$, alors elle s'écrit nécessairement $h(t) = \omega_0 \sin(\omega_0 t) H(t)$.
- On se donne un signal d'entrée u causal. Montrer que la solution causale du filtre harmonique, c'est à dire la distribution y telle que $\frac{1}{\omega_0^2}y''(t)+y(t)=u(t)$, peut s'écrire y=h*u. c) Expliquer pourquoi les développements théoriques proposés en cours ne s'appliquent pas
- pour le filtre harmonique.
- Montrer que si le signal d'entrée u(t) est en résonance avec la pulsation propre ω_0 du filtre, alors la sortie y = h * u est un signal non borné. On pourra faire le calcul avec le signal $[y(t) = \frac{1}{2}H(t)\left(\sin\omega_0 t - \frac{t}{2}\cos\omega_0 t\right)]$ d'entrée $u(t) = H(t) \sin(\omega_0 t)$.

FRANÇOIS DUBOIS

• Signaux analogiques [février 2013]

Dans cet exercice, la lettre T désigne un réel strictement positif et P_T la fonction "porte": $P_T(t)=1$ si $|t|\leq \frac{T}{2}$ et $P_T(t)=0$ si $|t|>\frac{T}{2}$. On introduit aussi un réel strictement positif a et on pose Q(t)=1 si $|t-a|\leq \frac{T}{2}$ et Q(t)=0 si $|t-a|>\frac{T}{2}$. De plus, on désigne par $\mathscr F$ la transformée de Fourier: $(\mathscr Ff)(\omega)\equiv\int_{-\infty}^\infty f(t)\exp(-i\,\omega t)\,\mathrm{d}t$ pour $f\in L^1(\mathbb R)$.

- a) Quelle est l'expression de $(\mathscr{F}P_T)(\omega)$?
- b) Quelle est l'expression de $(\mathscr{F}Q)(\omega)$?
- c) Si δ_a désigne la masse de Dirac au point a, montrer que l'on a $\delta_a * P_T = Q$.
- d) Quelle est l'expression de la transformée de Fourier $\mathscr{F}\delta_a$ de la masse de Dirac au point a?
- e) Déduire de la question précédente et de la relation $\delta_a * P_T = Q$ nouveau calcul de la transformée de Fourier $\mathscr{F}Q$ de la fonction Q.

• Signaux analogiques [avril 2013]

Dans cet exercice, la lettre T désigne un réel strictement positif et P_T la fonction "porte": $P_T(t)=1$ si $|t|\leq \frac{T}{2}$ et $P_T(t)=0$ si $|t|>\frac{T}{2}$. De plus, on désigne par \mathscr{F} la transformée de Fourier: $(\mathscr{F}f)(\omega)\equiv \int_{-\infty}^{\infty}f(t)\exp(-i\,\omega t)\,\mathrm{d}t$ pour $f\in L^1(\mathbb{R})$.

- a) Quelle est l'expression de $(\mathscr{F}P_T)(\omega)$?
- b) Quelle relation classique existe-t-il entre $\int_{-\infty}^{\infty} |(\mathscr{F}P_T)(\omega)|^2 d\omega$ et $\int_{-\infty}^{\infty} |P_T(t)|^2 dt$?
- c) Montrer que l'intégrale $\int_{-\infty}^{\infty} |(\mathscr{F}P_T)(\omega)|^2 d\omega$ peut s'exprimer en fonction de l'intégrale $\int_{-\infty}^{\infty} |\frac{\sin \theta}{\theta}|^2 d\theta$.
- d) Déduire des questions précédentes la valeur de l'intégrale $I = \int_{-\infty}^{\infty} |\frac{\sin \theta}{\theta}|^2 d\theta$.