

fiche de traitement du signal

transformée de Fourier

On prend $p \in \mathcal{L}^2$ (ou $p \in \mathcal{L}^1$, c'est *plus simple*) Formule directe

$$\mathcal{F}[p](f) := \int_{\mathbb{R}} e^{-j2\pi ft} p(t) dt$$

[[transformée de Fourier inverse|Formule inverse]]

$$\mathcal{F}^{-\infty}[P](t) := \int_{\mathbb{R}} e^{j2\pi ft} P(f) df$$

3b1b

[[dérivée|Dérivation]]

$$\mathcal{F}[x^{(n)}](f) = (j2\pi f)^n \mathcal{F}[x](f)$$

Propriétés

\mathcal{F} est

- linéaire
- conserve la parité
- **transformation** $\mathcal{F}[x(t - t_0)](f) = e^{-2\pi j f t_0} X(f)$
- **modulation** $\mathcal{F}[x(t) e^{j2\pi f_0 t}](f) = X(f - f_0)$
- **similitude** $\mathcal{F}[x(at)](f) = \frac{1}{|a|} X\left(\frac{f}{a}\right)$

en gros translation en temps \iff multiplication par $\exp(\dots)$ en fréquence

Transformées usuelles

Temporel	Fréquentiel
x^*	$X^* \circ (-\text{id})$
$x \circ (a \text{ id} + b)$	$\frac{1}{a} X\left(\frac{f}{a} + b\right)$

transformée de Fourier inverse

#signal

Avec X dans L^1 ou L^2

$$\int_{\mathbb{R}} e^{j2\pi ft} X(f) df$$

produit de convolution

#signal Opérateur défini par

$$f * g = \int_{-\infty}^{+\infty} g(t - \tau) f(\tau) d\tau$$

Propriétés

- Avec la [[transformée de Fourier]]:
 - $\mathcal{F}[f * g] = \mathcal{F}[f] \cdot \mathcal{F}[g]$
 - $\mathcal{F}[f \cdot g] = \mathcal{F}[f] * \mathcal{F}[g]$
- $\mathcal{F}[\text{carré}] = \text{sinc}$
- [[égalité de Parseval]]

Avec l'[[impulsion de Dirac]]

- **localisation** $x(t)\delta(t - t_0) = x(t_0)\delta(t - t_0)$
- produit de convolution $x(t) * \delta(t - t_0) = x(t - t_0)$
- $x(t_0) = \int_{\mathbb{R}} x(t)\delta(t - t_0)dt$

Convolution par la [[réponse impulsionnelle]] d'un [[filtre]]

Propriétés Soit h la réponse impulsionnelle d'un filtre. L'opération $T = x \mapsto x * h$ est:

- Linéaire
- Invariante dans le temps

$$\forall t_0, t \in \mathbb{R}, T[x](t) = T[x](t - t_0)$$

- Stable (BIBO) Si x est borné alors $T[x]$ est borné, ou de manière équivalente (CNS)

$$\int_{\mathbb{R}} |h| < \infty$$

- Le spectre du signal est "limité"

impulsion de Dirac

#signal

δ tel que

- $\int_{-\infty}^0 \delta = 0$
- $\int_0^{+\infty} \delta = 1$

[[transformée de Fourier]]

- $\mathcal{F}(\delta) = 1$
- $\mathcal{F}(1) = \delta$
- $\mathcal{F}(\delta(t - t_0)) = \exp(-j2\pi f t_0)$ (et pareil dans l'autre sens)

Propriétés

- [[série de Fourier]]:

$$\sum_{n \in \mathbb{Z}} c_n e^{+j2\pi n f_0 t} = \sum_{n \in \mathbb{Z}} c_n \delta(f - n f_0)$$

signal déterministe à énergie finie

#signal

Définition

Un [[signal]] [[signal déterministe|déterministe]] à [[énergie d'un signal|énergie]]
[[fini|finie]]

Énergie

$$E(x) = \int_{\mathbb{R}} |x|^2 = \int_{\mathbb{R}} |\mathcal{F}[X]|^2$$

Produit scalaire

$$\langle x, y \rangle = \int_{\mathbb{R}} x y^*$$

[[densité spectrale d'énergie]]

$$s_x(f) = |\mathcal{F}[x](f)|^2$$

signal déterministe périodique à puissance finie

Définition

Un [[signal]] [[signal déterministe]] [[périodique]] à [[énergie d'un signal|puissance]]
[[fini|finie]].

Puissance

Soit x un signal déterministe périodique à puissance finie de [[période]] T

$$P(x) = \frac{1}{T} \int_{T/2}^{-T/2} |x|^2$$

[[produit scalaire|Produit scalaire]]

$$\langle x, y \rangle = \frac{1}{T} \int_{T/2}^{-T/2} xy^*$$

[[densité spectrale d'énergie|densité spectrale de puissance]]

Soit $x(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} c_k \exp(j2\pi k f_0 t)$ Alors:

$$s_x(f) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} |c_k|^2 \delta(f - k f_0)$$

signal déterministe non périodique à puissance finie

Définition

Un [[signal]] [[signal déterministe|déterministe]] non-[[périodique]] à [[énergie d'un signal|puissance]] [[fini|finie]]

Puissance

$$P(x) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{T/2}^{-T/2} |x|^2$$

[[produit scalaire|Produit scalaire]]

$$\langle x, y \rangle = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{T/2}^{-T/2} xy^*$$

[[densité spectrale d'énergie|densité spectrale de puissance]]

$$s_x(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \left| \int_{T/2}^{-T/2} x(t) e^{-j2\pi f t} dt \right|^2$$

signal aléatoire stationnaire

Définition

Un [[signal]] non-[[signal déterministe|déterministe]] [[stationnarité|stationnaire]].
Il est défini par une [[variable aléatoire]] au lieu d'une fonction du temps.

- La [[espérance|moyenne]] ne dépend pas de t
- Le [[moment d'ordre 2]] $E(t \mapsto x(t)x^*(t - \tau))$ ne dépend pas de t

[[produit scalaire]]

$$\langle x, y \rangle = E(xy^*)$$

[[énergie d'un signal|puissance]] moyenne

$$P(x) = E(|x|^2)$$

[[densité spectrale d'énergie|densité spectrale de puissance]]

Si $X = \mathcal{F}[x]$ existe:

$$s_x(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} E \left(\left| \int_{-T/2}^{T/2} X(f) e^{-j2\pi f t} dt \right|^2 \right)$$

Espérance d'un signal [[filtre|filtré]]

$$E(H \cdot X) = H(0) \cdot E(X)$$

densité spectrale d'énergie

Pour n'importe quel [[signal]], c'est la [[transformée de Fourier]] de l'[[autocorrélation]]:

$$s_x = \mathcal{F}[R_x]$$

Il y a aussi une caractérisation qui diffère selon la [[classes de signaux|classe du signal]].

Propriétés

- **positive** $s_x \geq 0$
- **réelle** $s_x \in \mathbb{R}$
- **parité** si x réel, s_x [[parité d'une fonction|paire]]

Lien avec l'[[énergie d'un signal]]

$$\int_{\mathbb{R}} s_x = E(x)$$

Du signal [[filtre|filtré]]

Voir les [[relations de Wiener-Lee]]

Lien avec les probabilités

S'apparente à la [[densité de probabilité]]: c'est la répartition de l'énergie en fonction des fréquences

intercorrélation

Pour deux [[signal|signaux]] x et y de même [[classes de signaux|classe]]

$$R_{xy}(\tau) = \langle x, y(\cdot - \tau) \rangle$$

Avec $\langle \cdot, \cdot \rangle$ dépendant de la classe des signaux

Du signal [[filtre|filtré]]

Voir les [[relations de Wiener-Lee]]

autocorrélation

Cas particulier de l'[[intercorrélation]]

$$R_x(\tau) = R_{xx}(\tau)$$

Du signal [[filtre|filtré]]

Voir les [[relations de Wiener-Lee]]

Symétrie Hermitienne

$$R_x^*(-\tau) = R_x(\tau)$$

Valeur maximale

$$|R_x(\tau)| \leq R_x(0)$$

Distance entre $x(t)$ et $x(t - \tau)$

$$d(x(t), x(t - \tau)) = \sqrt{2[R_x(0) - R_x(\tau)]}$$

Décomposition de Lebesgue

On peut quasiment tout le temps décomposer l'autocorrélation en une somme d'une fonction $\xrightarrow{\tau \rightarrow \infty} 0$ et d'une somme de fonctions [[périodique|périodiques]]

signal bruit

Bruit blanc

[[signal aléatoire stationnaire]] tel que

$$\begin{cases} R_x &= \frac{N_0}{2} \delta \\ s_x &= \frac{N_0}{2} \end{cases}$$

Bruit gaussien

réalisabilité d'un filtre

Définition

Domaine temporel Un filtre de [[réponse impulsionnelle]] h est dit *réalisable* si et seulement si:

1. h est réelle
2. $h \in L^1$ (stabilité)
3. h est [[réponse impulsionnelle causale|causale]]

Domaine fréquentiel

1. H vérifie la [[symétrie Hermitienne]]
2. ne peut se traduire
3. $H = -jH * \frac{1}{\pi \text{id}}$

relation de filtrage linéaire

#signal

[[signal déterministe]]

$$Y = X \cdot H$$

[[signal aléatoire stationnaire]]: **isométrie fondamentale** TODO diapo
36 c'est quoi $\stackrel{I}{\leftrightarrow}$?

relations de Wiener-Lee

#signal

On pose x un [[signal]] et h la [[réponse impulsionnelle]] d'un [[filtre]].

Sur la [[densité spectrale d'énergie]]

$$s_{x*h} = |H|^2 \cdot s_x$$

Sur l'[[intercorrélation]]

$$R_{x*h, x} = R_x * h$$

Sur l'[[autocorrélation]]

$$R_{x*h}(\tau) = R_x(\tau) * h(\tau) * h^*(-\tau)$$

quantificateur de signal

Une [[transformation non-linéaire d'un signal]] avec

$$y(t) = i(t)\Delta q_{i(t)}$$

Avec:

- $i(t)$ l'indice de l'échantillon le plus proche temporellement de t
- $\Delta q_{i(t)}$ tel que

$$x(t) \in x_{i(t)} + \frac{1}{2} [-\Delta q_{i(t)}, +\Delta q_{i(t)}]$$

Quantification uniforme

Quand $\Delta q_{i(t)}$ ne dépend pas de t (donc ni de i):

$$\Delta q_{i(t)} = \Delta q = \frac{2 \max x}{2^{\text{bits}}}$$

Erreur de quantification

On suppose que l'erreur ε suit $\mathcal{U}([-\Delta q, +\Delta q]/2)$.

SNR

$$\begin{aligned} \text{SNR}_{\text{dB}} &= 10 \log \frac{\sigma_x^2}{\sigma_\varepsilon^2} \\ &= 10 \log \frac{(\max x)^2/2}{(\Delta q)^2/12} \\ &= 10 \log \left(\frac{(\max x)^2}{2} \cdot \frac{12 \cdot 2^{2\text{bits}}}{4(\max x)^2} \right) \\ &= 10 \log \left(\frac{12}{8} 2^{2\text{bits}} \right) \\ &= 10 \log \frac{8}{12} + 10 \log 2^{2\text{bits}} \\ &\stackrel{\text{approx?}}{=} 1.76 + 6\text{bits} \end{aligned}$$

transformation non-linéaire d'un signal

Sorte de "filtre" mais sans [[relation de filtrage linéaire]], la sortie l'image d'une [[fonction]] quelconque de l'entrée:

$$y = g(x)$$

Exemples

- [[quadratureur]]
- [[quantificateur de signal]]

théorème de Price

#signal

Énoncé

Soit $(X_1, X_2) \sim \mathcal{N}_2(m, \sigma^2)$ avec $m \neq 0$ et $g : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$

$$\frac{\partial E(g(X_1)g(X_2))}{\partial E(X_1 X_2)} = E \left(\frac{\partial g(X_1)}{\partial X_1} \cdot \frac{\partial g(X_2)}{X_2} \right)$$

Application au [[quadratureur]]

On a $y = x^2$.

On veut une expression de R_y en fonction de R_x .

$$\begin{aligned} \frac{\partial R_y}{\partial R_x}(\tau) &= \frac{\partial \langle y, y(\cdot - \tau) \rangle}{\partial \langle x, x(\cdot - \tau) \rangle} \\ &= \frac{\partial E(x^2(t)x^2(t - \tau))}{\partial E(x(t)x(t - \tau))} \\ &= \frac{\partial E(g(x_1(t))g(x_2(t)))}{\partial E(x_1(t)x_2(t))} \quad \text{avec } x_1 = x, \ x_2 = x(\cdot - \tau) \text{ et } g = \text{id}^2 \\ &= E \left(\frac{\partial x^2}{\partial x} \cdot \frac{\partial x(\cdot - \tau)^2}{\partial x(\cdot - \tau)} \right) \quad \text{d'après le théorème de Price} \\ &= E(4x(t)x(t - \tau)) \\ &= 4E(x(t)x(t - \tau)) \\ &= 4\langle x, x(\cdot - \tau) \rangle \\ &= 4R_x(\tau) \end{aligned}$$

On intègre:

$$R_y(\tau) = 2R_x(\tau)^2 + \text{const}$$

Pour trouver const, on évalue en $\tau = 0$:

$$\begin{aligned}
R_y(0) &= \langle y, y \rangle \\
&= E(yy^*) \\
&= E(|y|^2) \\
&= E(|x^2|^2) \\
&= E(x^4) \\
&= (3 \times 1)\sigma^4 \quad \text{moments d'une loi Gaussienne centrée} \\
&= 4\sigma^4
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\text{or } R_y(0) &= 2R_x^2(0) + \text{const} \\
\text{donc } \text{const} &= 4\sigma^4 - 2(R_x(0))^2 \\
&= 4\sigma^4 - 2E(|x|^2) \\
&= 4\sigma^4 - \sigma^2 \quad \text{si } |x| = x \text{ i.e. } x \geq 0
\end{aligned}$$

On peut aussi s'en tenir à $\text{const} = R_x^2(0)$