

# Table des matières

<b>1</b>	<b>Signal et bruit</b>	<b>2</b>
1.1	Conventions, définitions . . . . .	2
1.1.1	Transformée de Fourier . . . . .	2
1.1.2	Propriétés de la TF . . . . .	2
1.1.3	Transformée de Fourier tronquée . . . . .	3
1.1.4	Transformée de Fourier discrète . . . . .	3
1.1.5	Produit de convolution . . . . .	3
1.1.6	Fonction d'auto-corrélation . . . . .	3
1.1.7	Densité spectrale de puissance . . . . .	3
1.2	Résolution d'un Michelson . . . . .	4
1.2.1	Réponse spectrale . . . . .	4
1.2.2	Pouvoir de résolution . . . . .	5

# Chapitre 1

## Signal et bruit

### 1.1 Conventions, définitions

#### 1.1.1 Transformée de Fourier

On prend la définition "du physicien". Soit  $s(t)$  un signal, alors ;

$$\tilde{s}_1(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-i\omega t} dt \quad (1.1)$$

$$s(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} \tilde{s}_1(\omega) e^{i\omega t} \frac{d\omega}{2\pi} \quad (1.2)$$

On peut également choisir la convention :

$$\tilde{s}_2(\nu) = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t) e^{-i2\pi\nu t} dt \quad (1.3)$$

$$s(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} \tilde{s}_2(\nu) e^{i2\pi\nu t} d\nu \quad (1.4)$$

Et dans ce cas là tu as simplement  $\tilde{s}_1(\omega) = \tilde{s}_2(2\pi\nu)$ . Par contre les  $\sqrt{2\pi}$  on oublie.

Dans tous les cas, ton spectre a pour dimension  $[\tilde{s}] = [s] \cdot [Hz]^{-1}$

#### 1.1.2 Propriétés de la TF

— Translation :

$$\tilde{f}(t - \tau)[\omega] = e^{-i\omega\tau} \tilde{f}(t)[\omega] \quad (1.5)$$

— Scaling :

$$\tilde{f}(a \cdot t)[\omega] = \frac{1}{|a|} \tilde{f}(t)\left[\frac{\omega}{a}\right] \quad (1.6)$$

En particulier,  $\tilde{f}(-t)[\omega] = \tilde{f}(t)[- \omega]$ . C'est la "time reversibility"

—  $f$  réelle  $\implies \tilde{f}$  Hermitienne, soit  $\tilde{f}^*(\omega) = \tilde{f}(-\omega)$

— Inversement, si  $f$  est hermitienne (donc paire pour une fonction réelle),  $\tilde{f}$  est réelle.

— Convolution :

$$TF[(f * g)(\tau)(\omega) = \tilde{f}(\omega)\tilde{g}(\omega) \quad (1.7)$$

— Auto-corrélation :

$$\begin{aligned} \tilde{S}_{ff}(\omega) &= TF[(f(t) * f^*(-t))] \\ &= TF[f(t)] \cdot TF[f^*(-t)] \\ &= TF[f(t)] \cdot TF[f(t)]^* \\ &= |\tilde{f}(\omega)|^2 \end{aligned}$$

### 1.1.3 Transformée de Fourier tronquée

L'infini c'est long, surtout dans le négatif. Donc expérimentalement on va plutôt utiliser la TF tronquée :

$$\hat{s}(\omega) = \frac{1}{\sqrt{T}} \int_0^T s(t) e^{-i\omega t} dt \quad (1.8)$$

### 1.1.4 Transformée de Fourier discrète

### 1.1.5 Produit de convolution

$$(f * g)(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau - t)g(t)dt = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)g(\tau - t)dt \quad (1.9)$$

### 1.1.6 Fonction d'auto-corrélation

La fonction d'auto-corrélation d'un signal est définie comme :

$$R_{ss}(t_1, t_2) = \langle s(t_1)s^*(t_2) \rangle \quad (1.10)$$

où  $\langle \dots \rangle$  représente a priori une moyenne d'ensemble. Mais nous on aime bien les processus Markovien, donc  $R_{ss}$  n'est plus fonction que de  $\tau = |t_1 - t_2|$ . En plus de ça, on fait une petite hypothèse ergodique est la moyenne d'ensemble devient une moyenne temporelle, et on oublie au passage le facteur de normalisation Alors :

$$R_{ss}(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} s(t)s^*(t - \tau) = (s(t) * s^*(-t))(\tau) \quad (1.11)$$

Si jamais ton signal est réel, la fonction d'auto-corrélation est paire, donc  $R_{ss}(\tau) = R_{ss}(-\tau)$ . Si ton signal est complexe c'est un peu plus chiant.

La **Fonction d'auto-covariance** c'est simplement la fonction d'auto-corrélation à la quelle tu soustrais  $\langle s(t) \rangle^2$ .

### 1.1.7 Densité spectrale de puissance

On peut définir proprement la DSP à partir de la TF tronquée :

$$S_{ss}(\omega) = \lim_{T \rightarrow \infty} \langle |\hat{s}(\omega)|^2 \rangle \quad (1.12)$$

Or,

$$\begin{aligned}
\langle |\hat{s}(\omega)|^2 \rangle &= \langle \hat{s}(\omega) \hat{s}^*(\omega) \rangle \\
&= \left\langle \frac{1}{T} \int_0^T s(t) e^{-i\omega t} dt \int_0^T s^*(t') e^{i\omega t'} dt' \right\rangle \\
&= \frac{1}{T} \int_0^T \int_0^T \langle s(t) s^*(t') \rangle e^{i\omega(t-t')} dt dt'
\end{aligned}$$

Et donc tu vois que, en posant  $\tau = t - t'$  et en bidouillant un peu les bornes d'intégrations, tu te retrouves avec :

$$S_{ss}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} R_{ss}(\tau) e^{-i\omega\tau} d\tau = \tilde{R}_{ss}(\omega) = |\tilde{s}(\omega)|^2 \quad (1.13)$$

La densité spectrale de puissance est la TF de la fonction d'auto-corrélation (pour un processus Markovien). C'est le théorème de **Wiener–Khinchin**.

La version plus sale c'est d'écrire la DSP comme :

$$\langle \tilde{s}(\omega) \tilde{s}^*(\omega') \rangle = S_{ss}(\omega) 2\pi \delta(\omega - \omega') \quad (1.14)$$

## 1.2 Résolution d'un Michelson

Michelson mais ça marche pour toutes les interférences à deux ondes (Ramsay entre autre).

### 1.2.1 Réponse spectrale

On va commencer par la réponse spectrale d'un Michelson, c'est à dire le rapport des densités spectrales de puissance en entrée ( $I_{in}(\omega)$ ) et en sortie ( $I_{out}(\omega)$ ) de l'interféromètre. On note  $A$  les amplitudes correspondantes, et  $\tau$  le retard dans l'interféromètre. Alors :

$$I_{in}(\omega) = \tilde{A}_{in}(\omega) \tilde{A}_{in}^*(\omega) = |\tilde{A}_{in}(\omega)|^2 = |TF[A_{in}(t)](\omega)|^2 \quad (1.15)$$

et

$$\begin{aligned}
I_{out}(\omega) &= |TF[A_{out}(t)](\omega)|^2 \\
&= |TF[\frac{1}{2}(A_{in}(t) + A_{in}(t - \tau))](\omega)|^2 \\
&= \left| TF[(A_{in}(t))](\omega) \left( \frac{1 + e^{i\omega\tau}}{2} \right) \right|^2 \\
&= I_{in}(\omega) \left( \frac{1 + e^{i\omega\tau}}{2} \right)^2 \\
&= I_{in}(\omega) \left( \frac{1 + \cos \omega\tau}{2} \right)
\end{aligned}$$

Remarque : le  $1/2$  dans le  $A_{out}(t)$  vient du fait que tu as deux séparatrices, qui ajoutent  $1/\sqrt{2}$  chacune.

On trouve donc l'intervalle spectral libre :

$$\Delta\nu = \frac{1}{\tau} = \frac{(2)l}{c} \quad (1.16)$$

En résonnant maintenant en nombre de particules (photon ou autre), en supposant que le flux incident comporte  $N$  particules et le flux sortant (flux transmis, ou nombre d'atomes excités dans le cas de Ramsay) est  $N_e$ , on a tout simplement

$$N_e = N \left( \frac{1 + \cos \Phi}{2} \right) \quad (1.17)$$

Avec  $\Phi$  le déphasage entre les deux voies.

### 1.2.2 Pouvoir de résolution

On va maintenant considérer que  $N_e$  est une variable aléatoire, chaque particule ayant une chance  $p_e = \frac{1 + \cos \Phi}{2}$  de passer. On a donc :

$$\langle N_e \rangle = N \left( \frac{1 + \cos \Phi}{2} \right) \quad (1.18)$$

$$\Delta^2 N_e = N(p_e)(1 - p_e) = N \frac{\sin^2 \Phi}{4} \quad (1.19)$$

$$\Delta N_e = \sqrt{N} \frac{|\sin \Phi|}{2} \quad (1.20)$$

Maintenant pour s'intéresser au pouvoir de résolution, on va considérer un résultat  $N_{e1}$  de  $N$  particules à  $\omega$  (où  $\Delta$  pour un Ramsay) et un autre résultat  $N_{e2}$  de  $N$  particules à  $\omega + \delta\omega$ . Pour pouvoir distinguer le résultat entre les deux pulsations, il faut que la différence des valeurs moyennes soit plus grande que ( $\sqrt{2}$  fois) l'écart type du résultat. ( $\sqrt{2}$  car il y a deux variables aléatoires dont tu fais la différence, donc tu sommes les variances, un peu comme une mesure à la règle. Mais en vrai c'est du chipotage). D'où :

$$\langle N_e(\omega + \delta\omega) \rangle - \langle N_e(\omega) \rangle \approx -N\tau \frac{\sin \omega\tau}{2} \geq \sqrt{2N} \frac{\sin \omega\tau}{2} \quad (1.21)$$

D'où finalement

$$\delta\omega \geq \frac{\sqrt{2}}{\sqrt{N}\tau} \quad (1.22)$$

On constate que le pouvoir de résolution d'un Michelson ne dépend pas de la phase : Le signal et le bruit sont tous les deux plus importants quand la phase vaut  $\pi/2$

On remarque également qu'on a une limite en  $1/\tau$ , qui vient de la transformée de Fourier / Heisenberg temps/énergie, et en  $1/\sqrt{N}$ , qui est la limite "classique" pour tout processus stochastique à  $N$  particules. En utilisant des états quantiques à  $N$  particules (intriquées donc) on peut idéalement monter à des résolutions en  $1/N$ .