## FFT et estimation spectrale

Barbara Pascal

28 mai 2020

## Question 2.3: Cosinus seul

(Colonnes de gauche sur les figures)

En calculant la transformée de Fourier du cosinus on obtient deux pics de Dirac, d'amplitude A/2

$$\mathcal{F}[x](\nu) = \frac{A}{2}\delta(\nu - \omega_0)e^{i\phi} + \frac{A}{2}\delta(\nu + \omega_0)e^{-i\phi}.$$

Donc pour estimer l'amplitude A, si on définit  $X = \mathcal{F}[x]$ , calculée en pratique par une FFT, on peut utiliser la formule suivante

$$\widehat{A} = 2 \times \max_{\nu} |X(\nu)|$$

et ce maximum étant atteint en théorie en  $\omega_0,$  on propose comme estimateur de  $\omega_0$  :

$$\widehat{\omega_0} = \arg\max_{\nu} |X(\nu)|$$

le point où ce maximum est atteint.

On remarque sur les Figures qu'utiliser seulement N=10 points est suffisant pour localiser correctement  $\omega_0$ .

## Question 3.1 : Sommes de deux cosinus

(Colonnes de droite sur les figures)

Lorsqu'on cherche à estimer deux fréquences  $\omega_0$  et  $\omega_1$  on voit sur la Figure 1 que N=10 ne suffisent pas pour avoir deux pics distincts. En augmentant le nombre de points (Figures 2 et 3) les deux pics se séparent à nouveau.

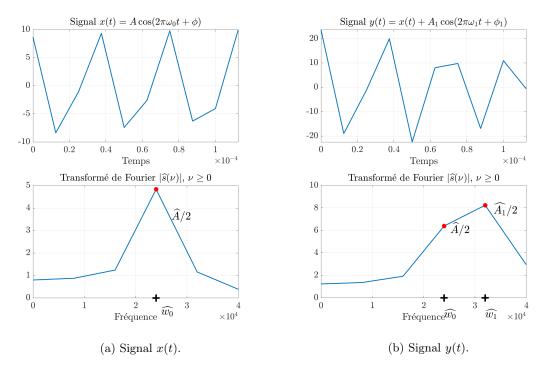


FIGURE 1 – Calcul de FFT avec N=10 points.  $A=10,\,A_1=15.$ 

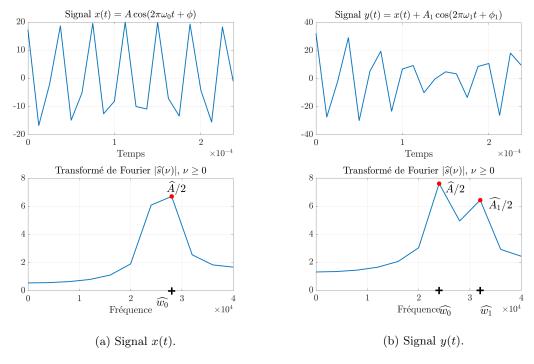


FIGURE 2 – Calcul de FFT avec N=20 points.  $A=10,\,A_1=15.$ 

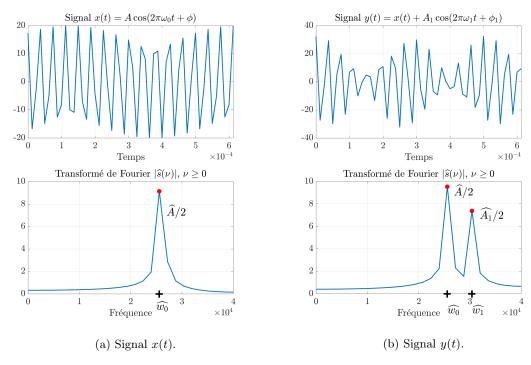


FIGURE 3 – Calcul de FFT avec N=50 points.  $A=10,\,A_1=15.$ 

## Repliement spectral

Si on multiplie le signal x par une porteuse de fréquence  $f_0$ , c'est-à-dire si on pose

$$y(t) = x(t)\cos(2\pi f_0 t).$$

Alors, en supposant que toutes les hypothèses mathématiques sont bien vérifiées (elles le sont, nous sommes en physique) la transformée de Fourier du produit est la convolution des transformées de Fourier. Or si on pose  $h(t) = \cos(2\pi f_0 t)$ , on a

$$\mathcal{F}[h](\nu) = \frac{1}{2} (\delta(\nu - f_0) + \delta(\nu + f_0)).$$

Donc le calcul du produit de convolution dans le domaine de Fourier est « simple » et la transformée de Fourier de y se calcule par

$$\mathcal{F}[y](\nu_0) = \int \mathcal{F}[x](\nu_0 - \nu)\mathcal{F}[h](\nu) d\nu = \frac{1}{2} \left( \mathcal{F}[x](\nu_0 - f_0) + \mathcal{F}[x](\nu_0 + f_0) \right).$$

Le premier terme  $\mathcal{F}[x](\nu_0 - f_0)$  est non nul uniquement lorsque

$$f_0 - B \le \nu_0 - f_0 \le f_0 + B \iff 2f_0 - B \le \nu_0 \le 2f_0 + B,$$

tandis que le deuxième terme  $\mathcal{F}[x](\nu_0 + f_0)$  est non nul uniquement lorsque

$$f_0 - B \le \nu_0 + f_0 \le f_0 + B \iff -B \le \nu_0 \le B.$$

Par conséquent le spectre du signal y est composé d'une bande de largeur 2B centrée en 0 et d'une bande de largeur 2B centrée en  $2f_0$  et on est ramené au problème du repliement spectral mais avec cette fois une fréquence maximale  $2f_0 + B$ .