

COURS 5: SIGNAUX DIGITALS

TRAITEMENT NUMÉRIQUE DU SIGNAL

ÉCHANTILLONNAGE

THÉORÈME D'ÉCHANTILLONNAGE

Soit $x(t)$ un signal analogique, à *bande limitée*, ie. de **fréquence de coupure** ν_0 . Alors $x(t)$ peut-être reconstruit **parfaitement** à partir de ses échantillons $x(t_n)$ prélevés aux instant

$$t_n = \frac{n}{2\nu_0} = \frac{n}{\nu_e}$$

$\nu_e = 2\nu_0$ est appelé la **fréquence d'échantillonnage**.

La formule de reconstruction est donné par

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(t_n) \text{sinc}(\nu_e(t - t_n))$$

THÉORÈME D'ÉCHANTILLONNAGE: PREUVE

Soit $x(t)$ un signal analogique de transformée de Fourier $\hat{x}(\nu)$, à *bande limitée*, ie. de **fréquence de coupure** ν_0 . La transformée de Fourier étant à support limité, on peut la développer en série de Fourier après périodisation:

$$\hat{x}(\nu) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n(\hat{x}) e^{i2\pi \frac{n}{2\nu_0} \nu} \mathbf{1}_{[-\nu_0, \nu_0]}$$

avec les coefficients de Fourier donnés par

$$c_n(\hat{x}) = \frac{1}{2\nu_0} \int_{-\nu_0}^{\nu_0} \hat{x}(\nu) e^{-i2\pi \frac{n}{2\nu_0} \nu} d\nu$$

Aux instant $t_n = \frac{n}{2\nu_0}$, la TF inverse s'écrit

$$x(t_n) = \int_{-\nu_0}^{\nu_0} \hat{x}(\nu) e^{i2\pi t_n \nu} d\nu, \text{ ie } c_{-n}(\hat{x}) = \frac{1}{2\nu_0} x(t_n)$$

qu'on réinjecte dans \hat{x}

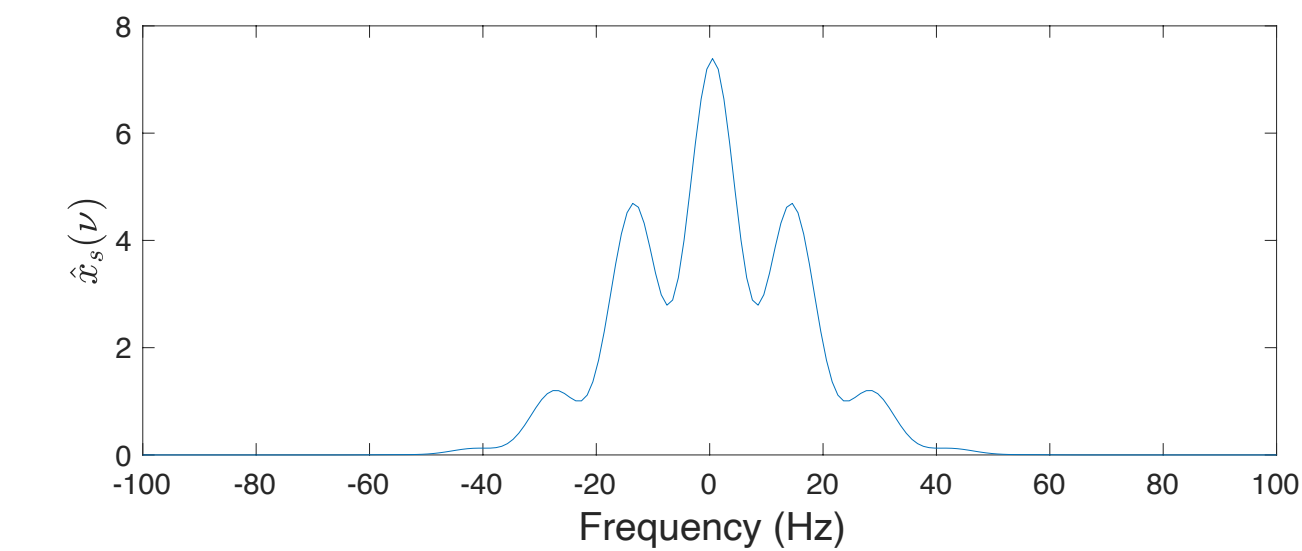
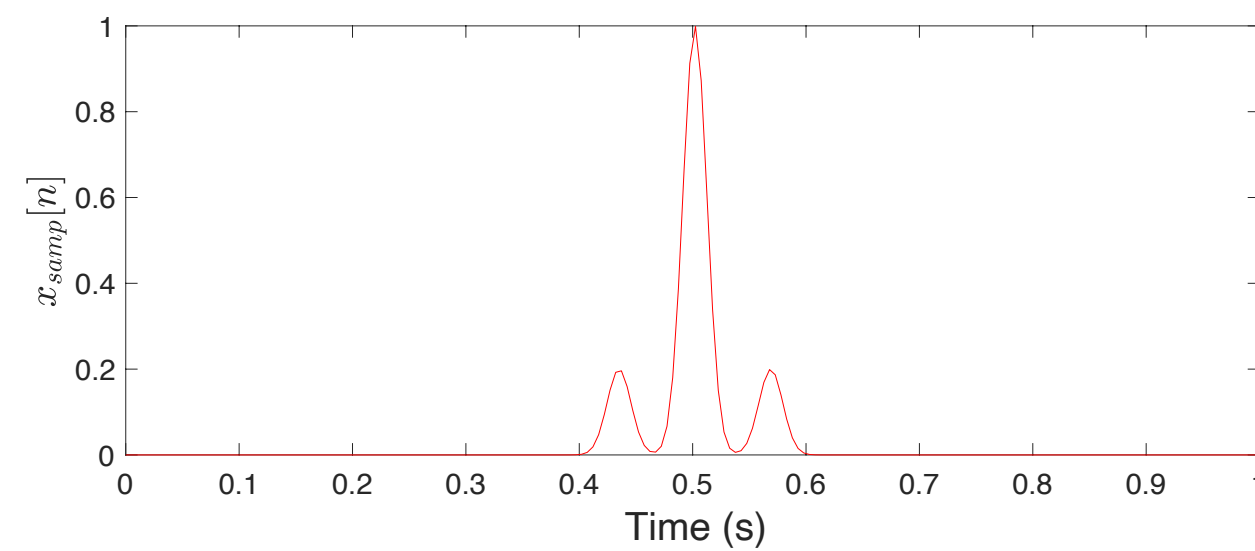
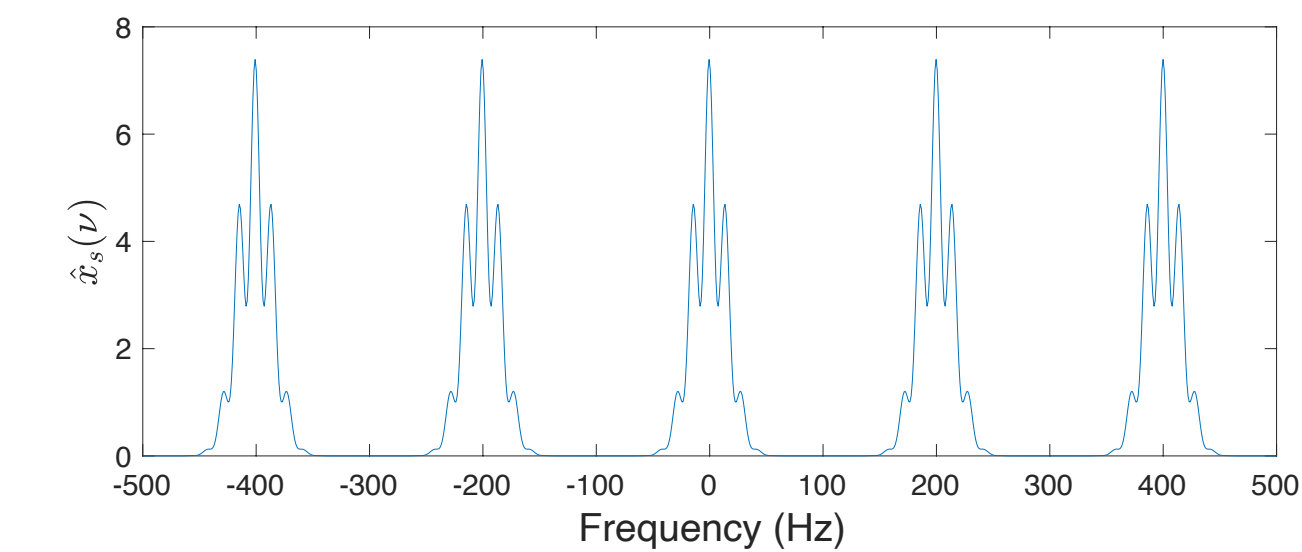
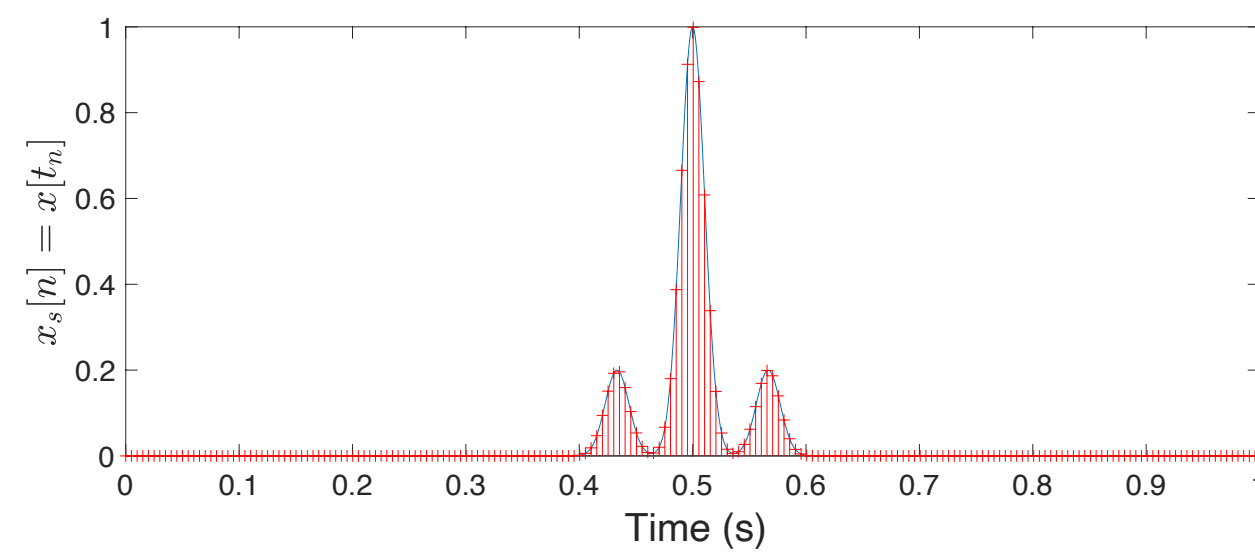
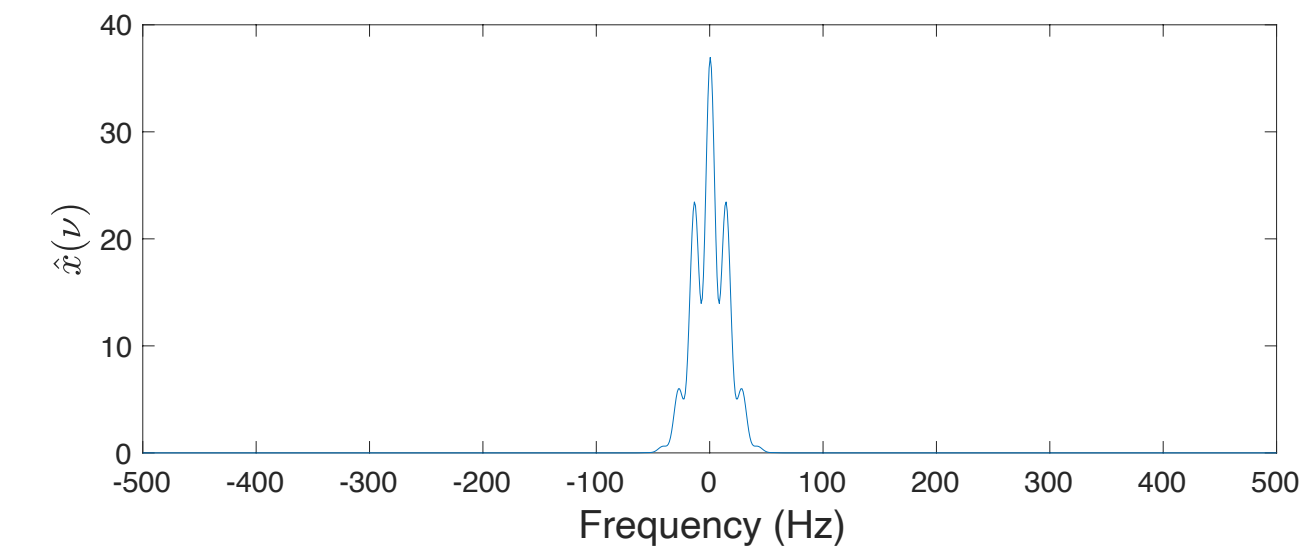
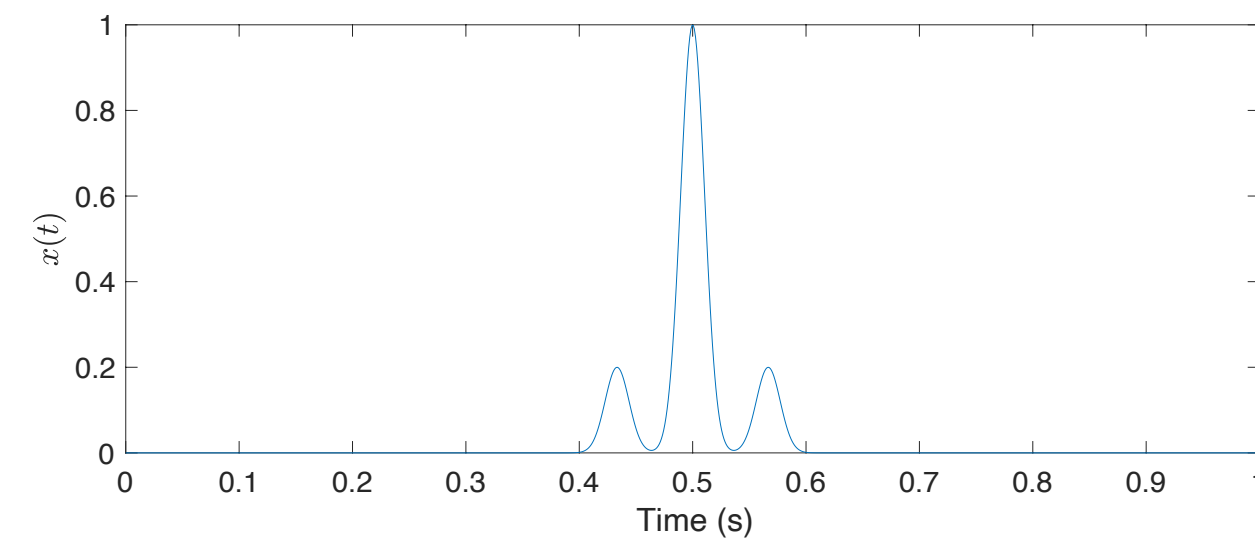
$$\hat{x}(\nu) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{2\nu_0} x(t_n) e^{-i2\pi \frac{n}{2\nu_0} \nu} \mathbf{1}_{[-\nu_0, \nu_0]}$$

Enfin, par inversion de la TF:

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(t_n) \text{sinc}(2\nu_0(t - t_n))$$

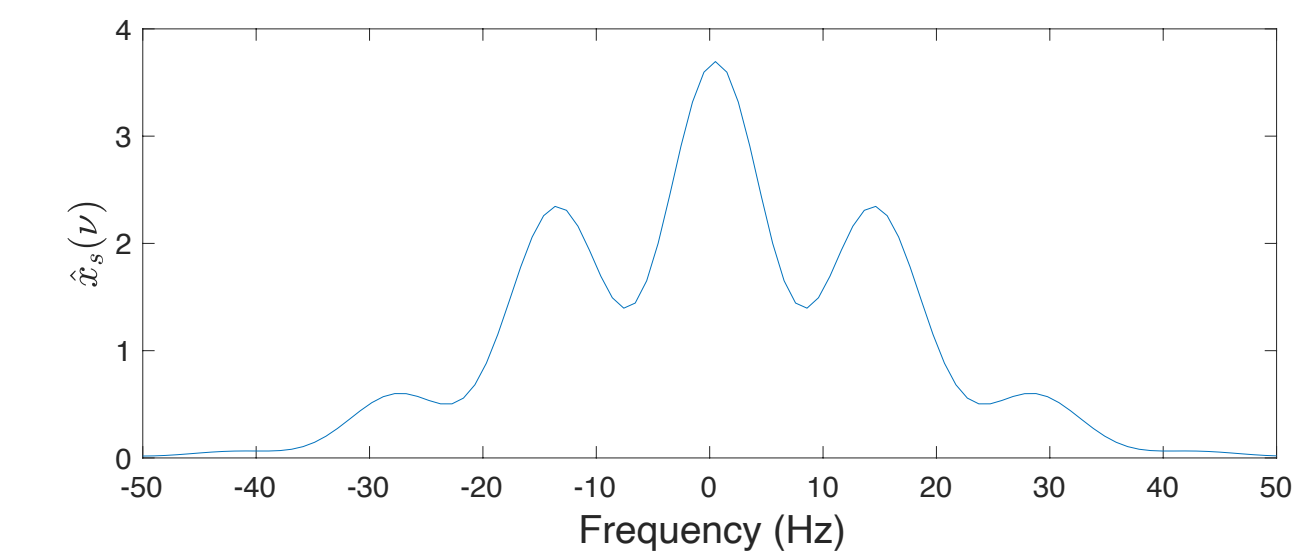
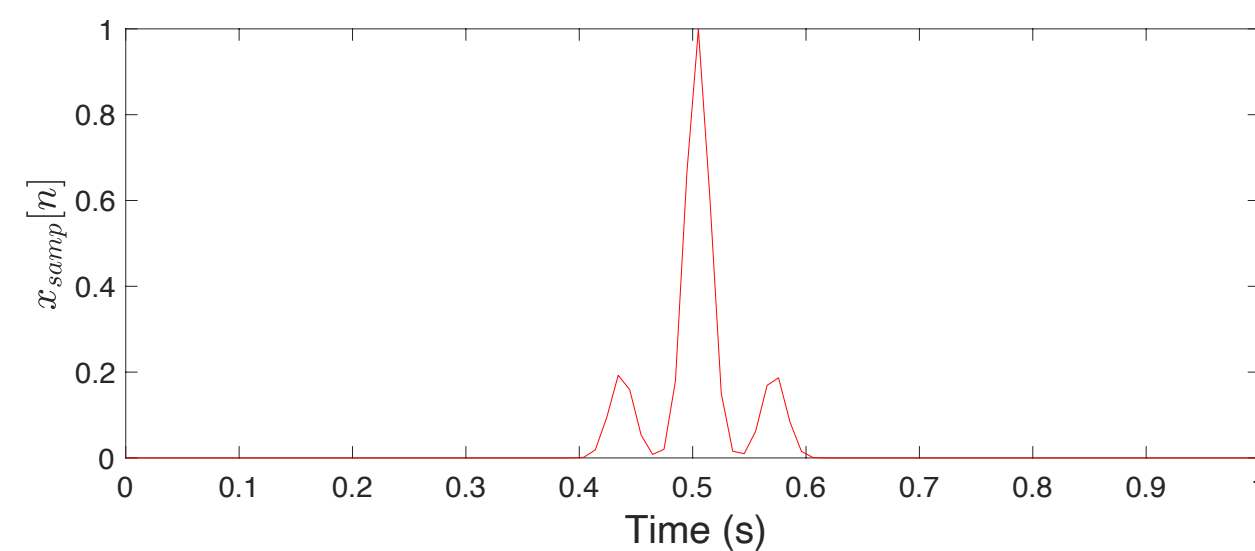
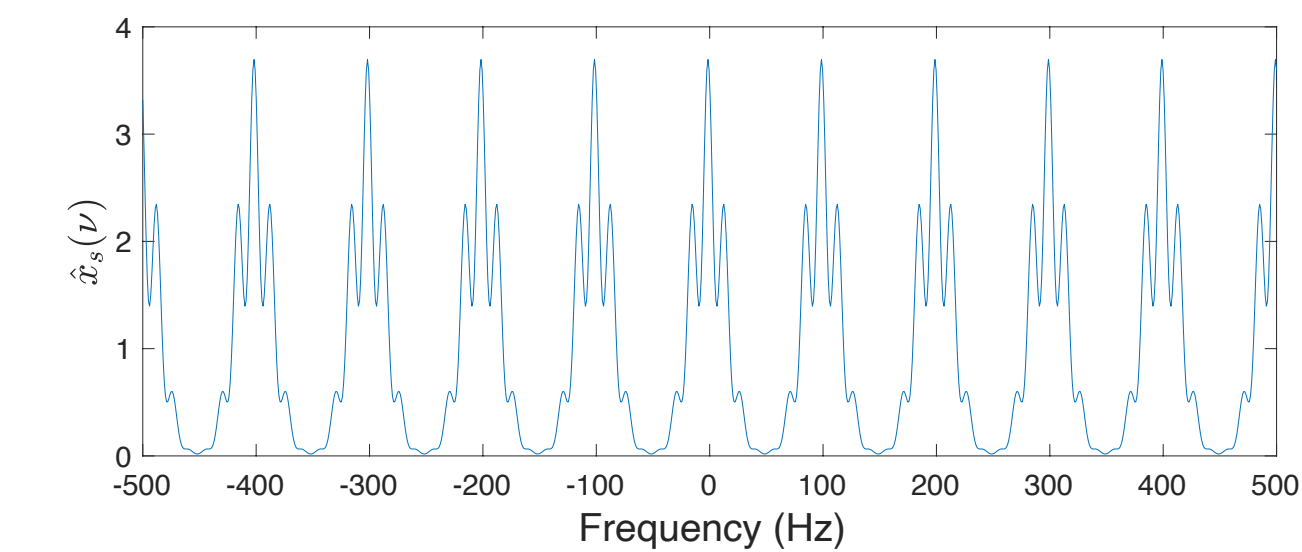
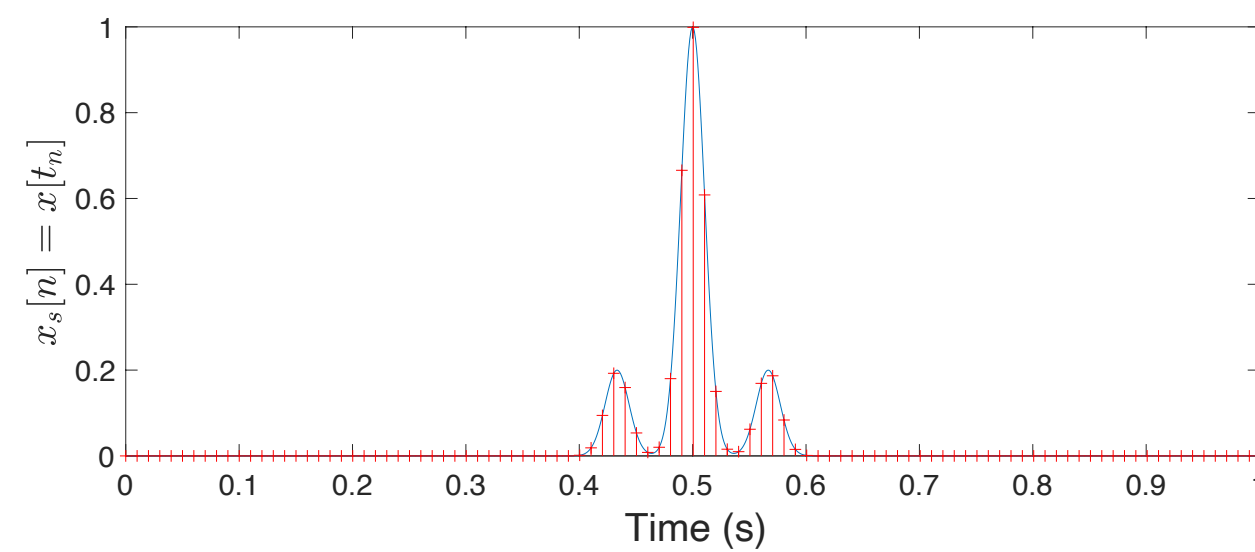
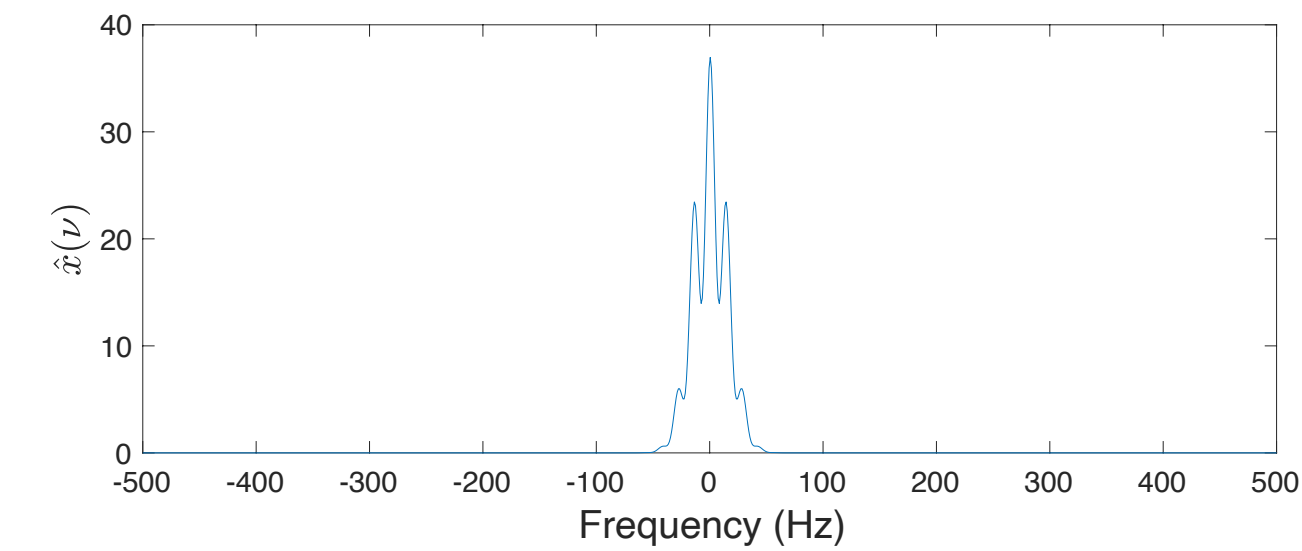
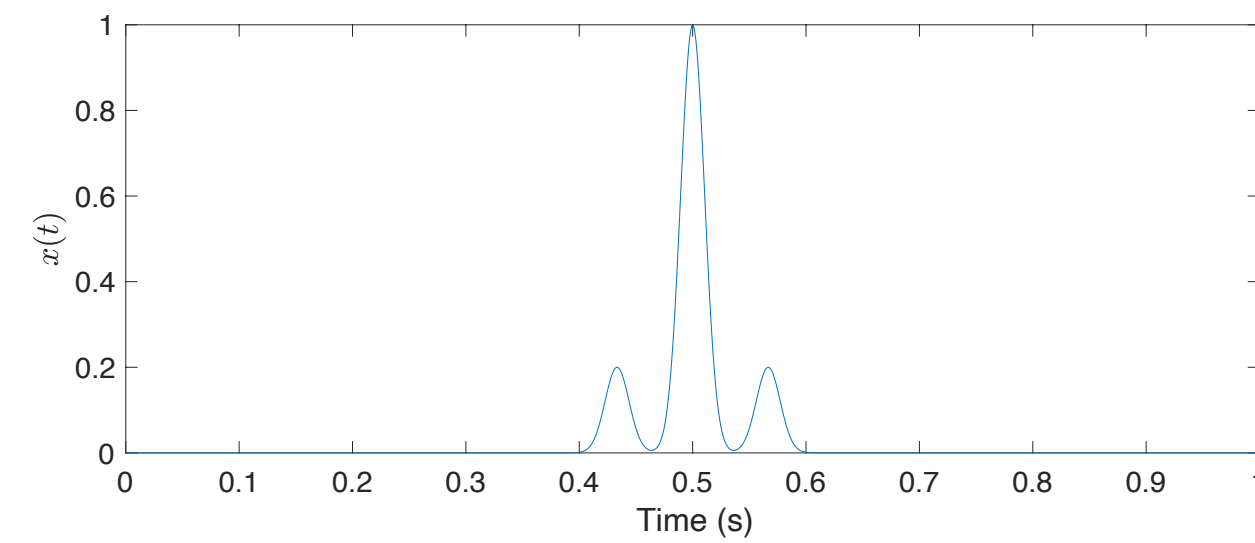
ECHANTILLONNAGE: EXEMPLE 1

- ▶ Sampling Frequency: 200 Hz



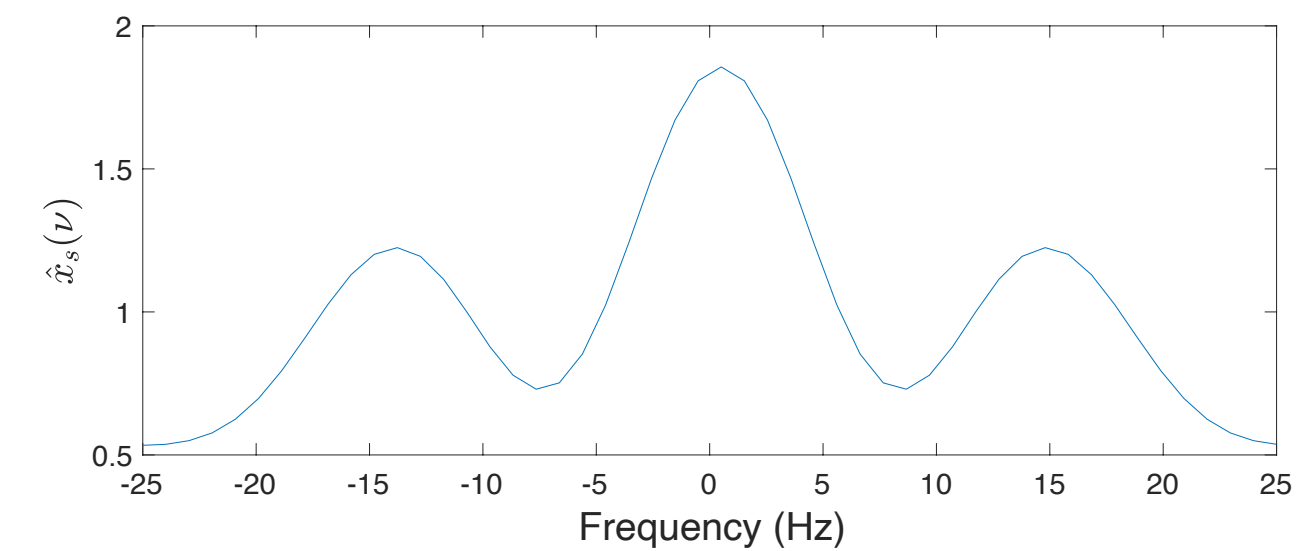
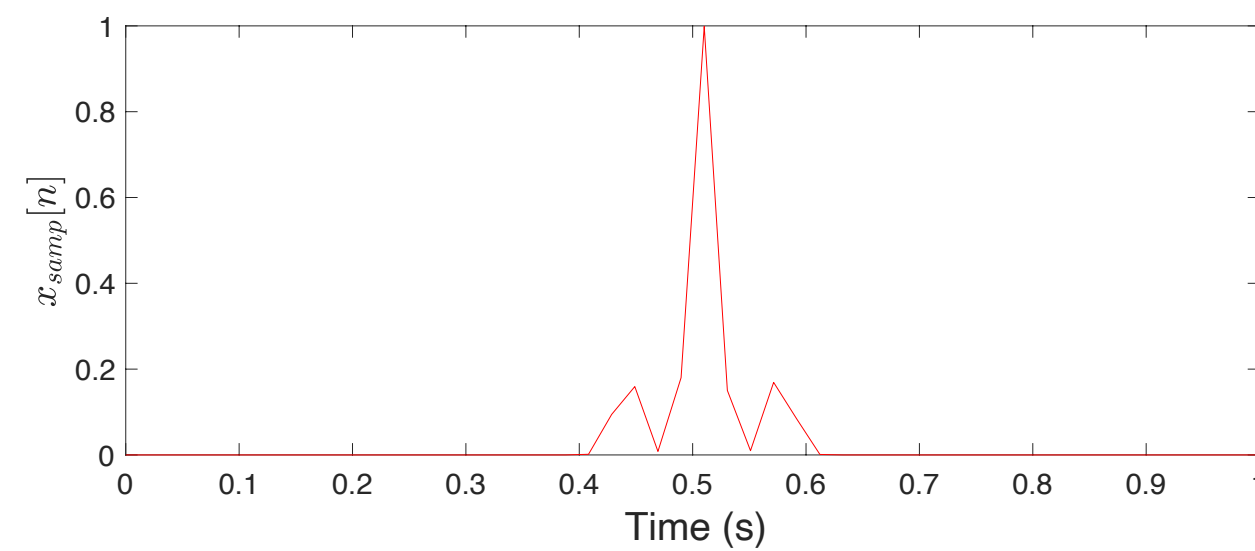
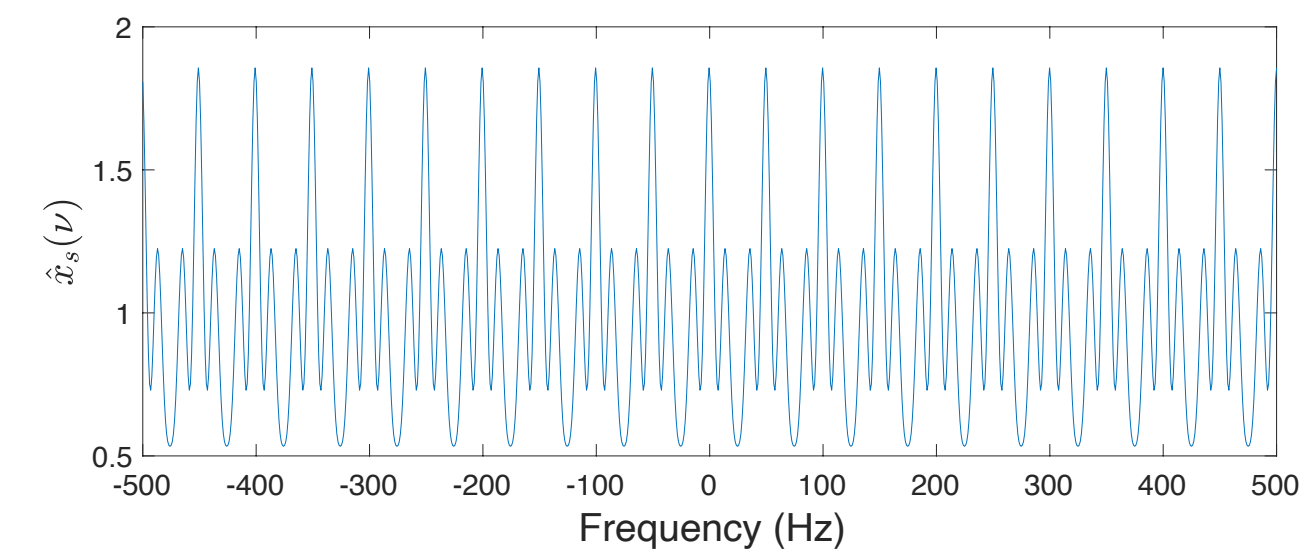
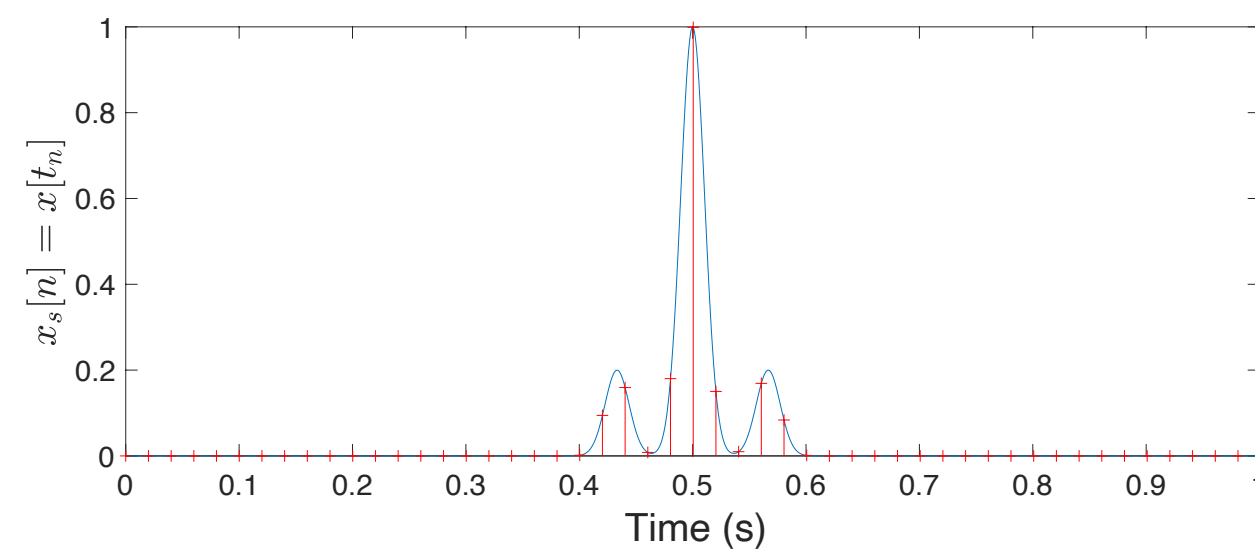
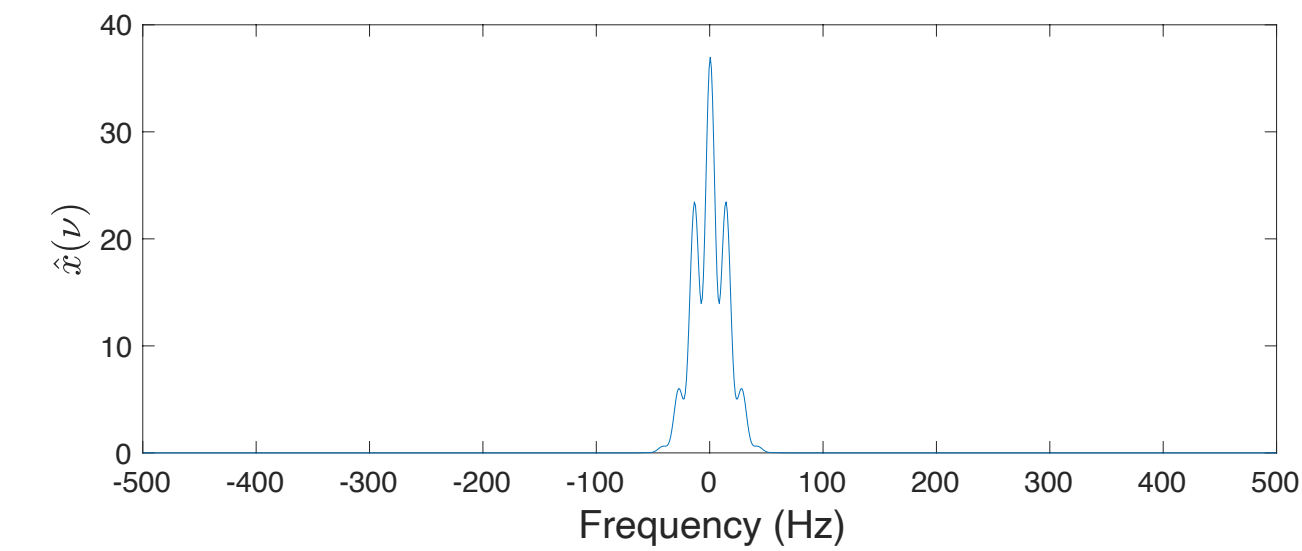
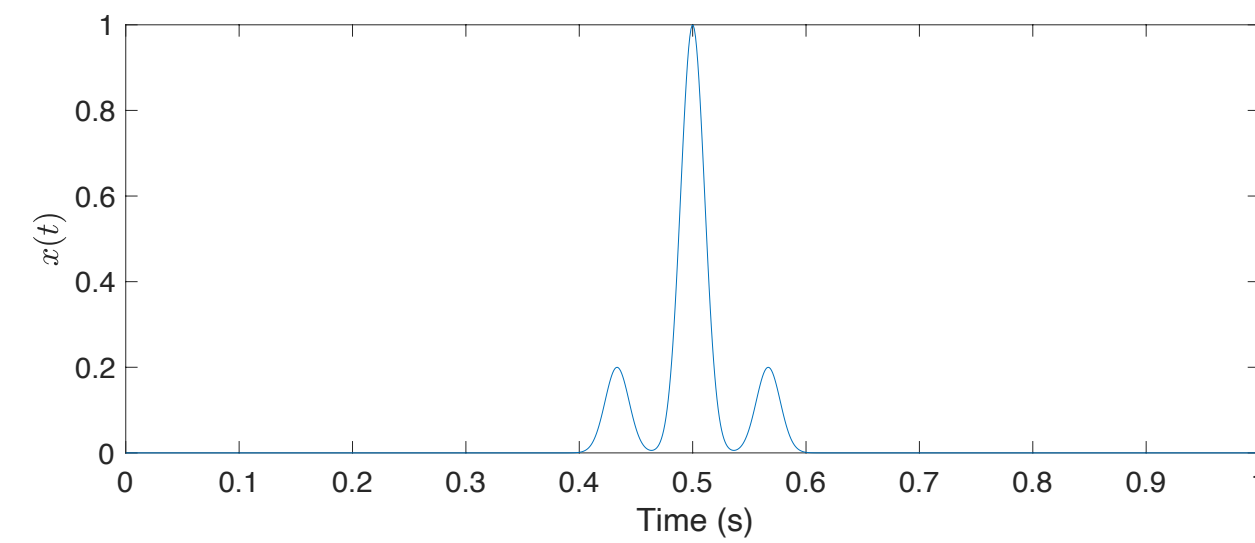
ECHANTILLONNAGE: EXEMPLE 2

▶ Sampling Frequency: 100 Hz



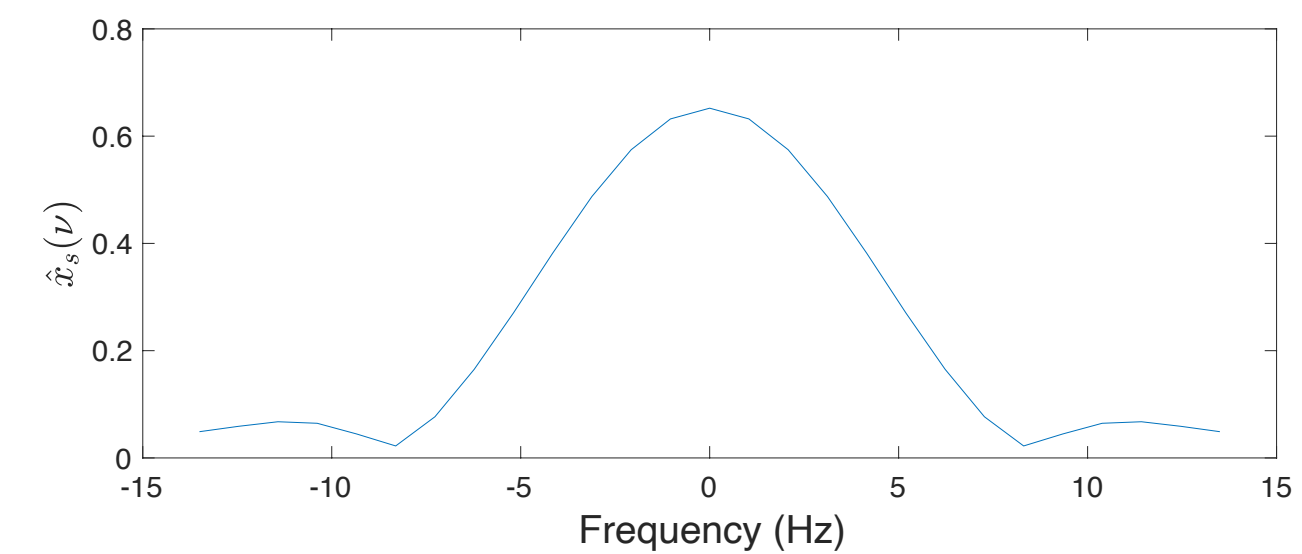
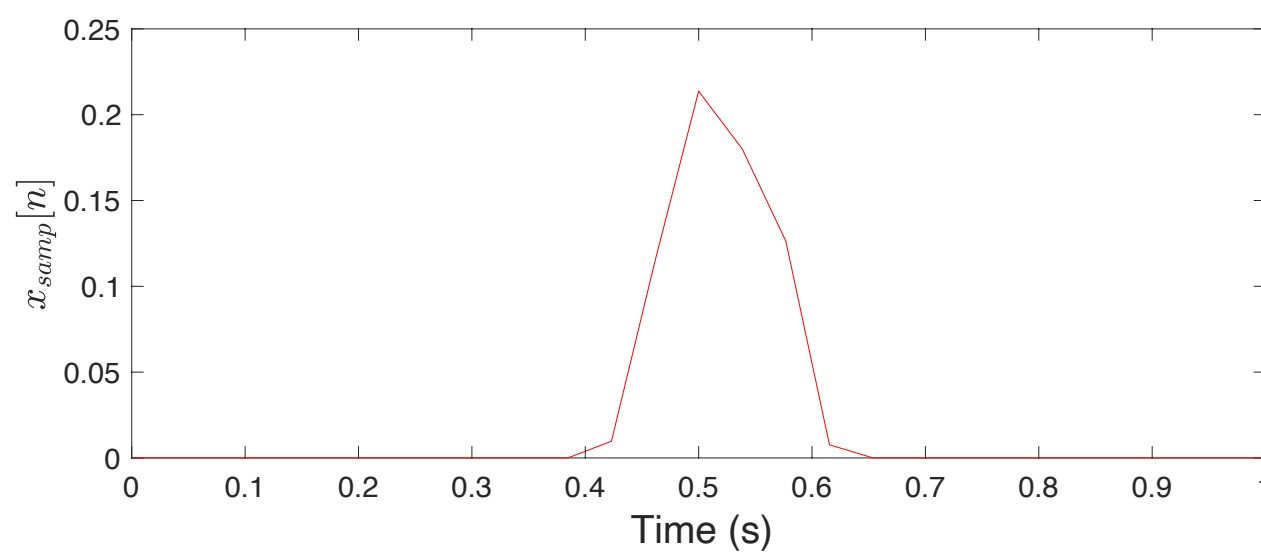
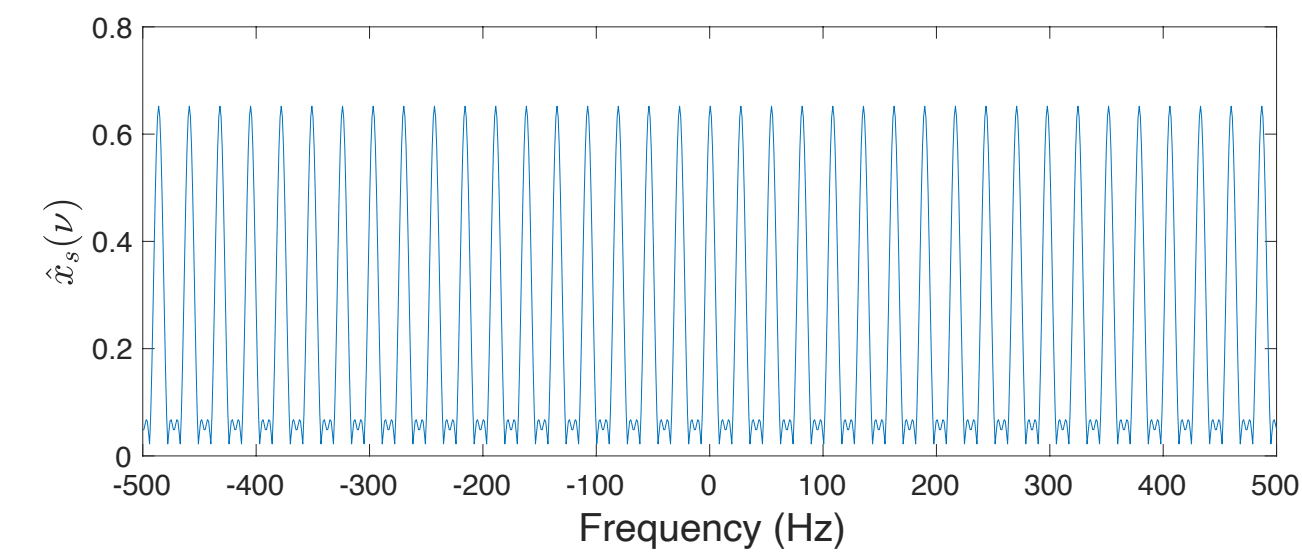
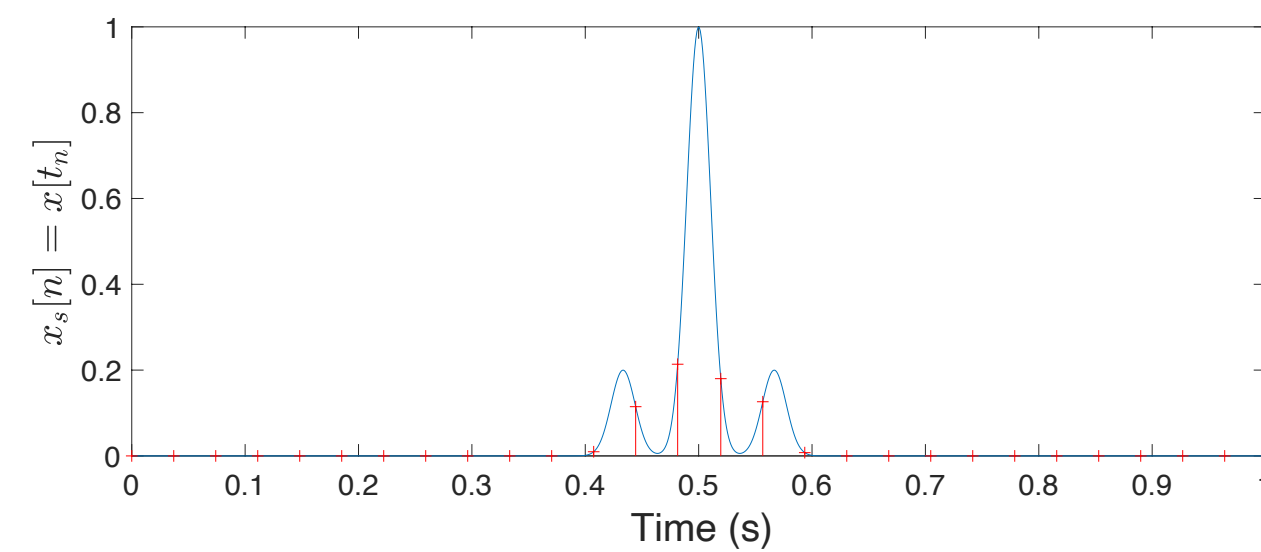
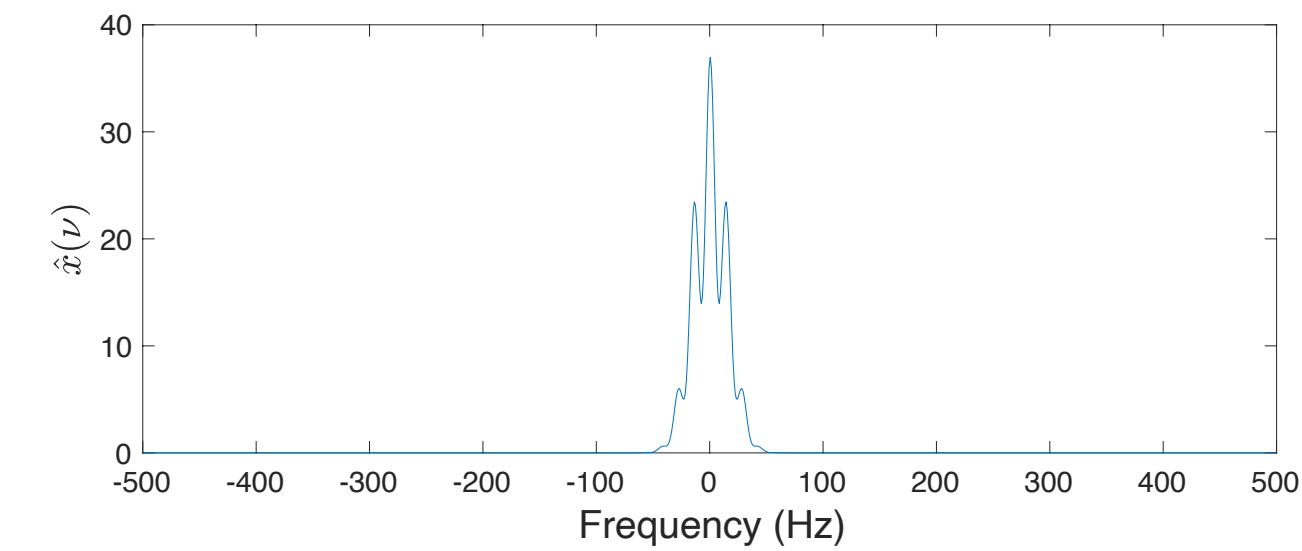
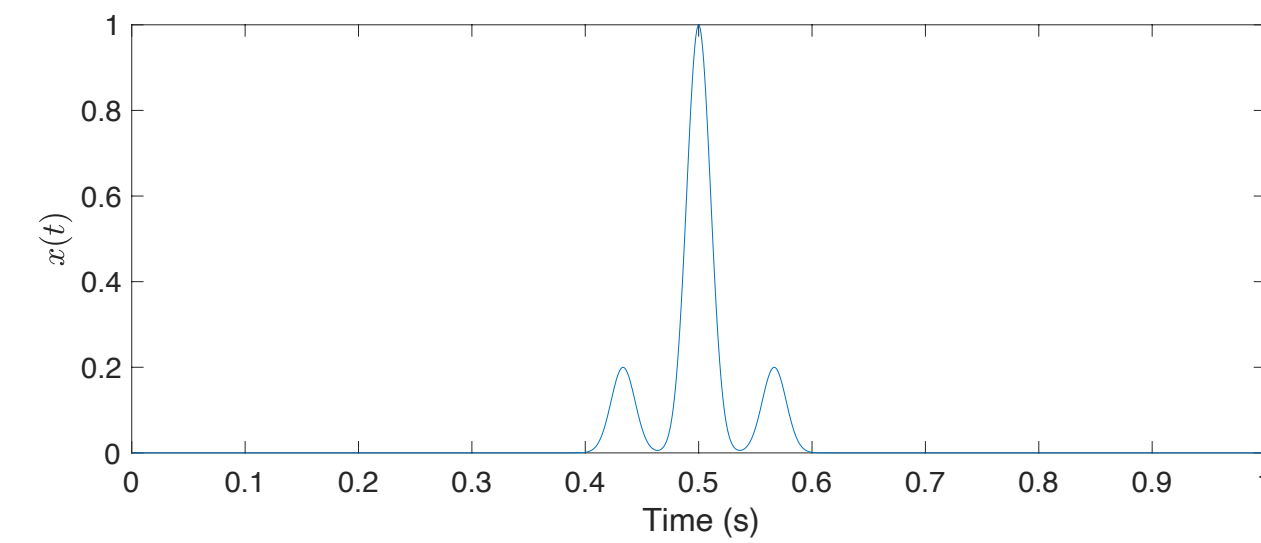
ECHANTILLONNAGE: EXEMPLE 3

- ▶ Sampling Frequency: 50 Hz



ECHANTILLONNAGE: EXEMPLE 4

▶ Sampling Frequency: 27 Hz



SUR/SOUS ÉCHANTILLONNAGE

- ▶ Échantillonnage critique: $\nu_e = 2\nu_0 \implies$ reconstruction possible
- ▶ Sur-échantillonnage: $\nu_e > 2\nu_0 \implies$ reconstruction possible
- ▶ Sous-échantillonnage: $\nu_e < 2\nu_0 \implies$ repliement spectral !

- ▶ Comment respecter l'hypothèse « signal à bande limitée » ?

Filtre anti-repliement: Filtrage passe bas de fréquence de coupure $2\nu_0$!



ÉCHANTILLONNAGE ET SIGNAUX NUMÉRIQUES

- ▶ Soit $u(t)$ un signal analogique et $v[n] = u(n\nu_e)$ le signal numérique obtenu par échantillonnage. La transformée de Fourier de v est

$$\begin{aligned}\hat{v}(\nu) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} v[n]e^{-i2\pi\nu n} &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} u[n\nu_e]e^{-i2\pi\nu n} &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} u[k]e^{-i2\pi\nu\frac{k}{\nu_e}} \\ &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} u[k]e^{-i2\pi\frac{\nu}{\nu_e}k}\end{aligned}$$

- ▶ $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} u[k]e^{-i2\pi\frac{\nu}{\nu_e}k}$ est ν_e périodique. Une période est donnée par $\left[-\frac{\nu_e}{2}, \frac{\nu_e}{2}\right]$. On « retrouve » bien que $\frac{\nu_e}{2}$ est la plus haute fréquence possible.
- ▶ Lorsque la fréquence d'échantillonnage est inconnue, on considère la fréquence « normalisée » $\nu' = \frac{\nu}{\nu_e}$. La transformée de Fourier est alors 1-périodique (cf. cours sur les signaux numériques)

SIGNAUX NUMÉRIQUES FINIS

SIGNAUX NUMÉRIQUES FINIS

- ▶ En pratique, les signaux numériques ont un nombre fini d'échantillons
- ▶ La connaissance de la fréquence d'échantillonnage est nécessaire pour connaître:
 - ▶ La durée du signal
 - ▶ Sa fréquence de coupure ν_0
- ▶ Soit $x = \{x[0], \dots, x[N - 1]\}$ un signal numérique fini, et ν_e sa fréquence d'échantillonnage.
 - ▶ Sa durée en seconde est : $\frac{N}{\nu_e}$
 - ▶ La plus haute fréquence contenue dans le signal est : $\frac{\nu_e}{2}$

TRANSFORMÉE DE FOURIER FINIE

- ▶ Soit $x = \{x[0], \dots, x[N - 1]\}$ un signal numérique finit. Sa transforme de Fourier Finie est donnée par

$$\hat{x}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-i2\pi \frac{k}{N} n}$$

- ▶ La transformée de Fourier inverse est donnée par

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \hat{x}[k] e^{i2\pi \frac{k}{N} n}$$

TRANSFORMÉE DE FOURIER FINIE: THÉORÈME DE PARSEVAL

- ▶ Soit $x = \{x[0], \dots, x[N - 1]\}$ un signal numérique finit, de transformée de Fourier $\hat{x} = \{\hat{x}[0], \dots, \hat{x}[N - 1]\}$. Alors

$$\|x\|_2^2 = \sum_{n=0}^{N-1} |x[n]|^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |\hat{x}[k]|^2 = \frac{1}{N} \|\hat{x}\|_2^2$$

TRANSFORMÉE DE FOURIER FINIE: AXE DES FRÉQUENCES

Soit $x = \{x[0], \dots, x[N-1]\}$ un signal numérique finit, de transformée de Fourier $\hat{x} = \{\hat{x}[0], \dots, \hat{x}[N-1]\}$.

► La transformée de Fourier Finie correspond à un échantillonnage de la transformée de Fourier discrète. Si on considère le signal numérique $x[t\nu_e]$, on a

$$\hat{x}(\nu) = \sum_{t=-\infty}^{+\infty} x[t\nu_e]e^{-i2\pi\nu t} = \sum_{t=0}^{N-1} x[t]e^{-i2\pi\frac{\nu}{\nu_e}t}$$

► La Transformée de Fourier finie correspond aux points $\nu = \frac{k}{N}$.

► La plus haute fréquence positive présente dans le signal est $\nu = \frac{\nu_e}{2}$

► La plus haute fréquence négative présente dans le signal est $\nu = -\frac{\nu_e}{2}$, ou, comme \hat{x} est ν_e -périodique, $\nu = \nu_e$

► Ainsi, l'axe fréquentiel $\{0, \dots, N-1\}$ correspond à un « découpage » du segment $[0, 2\nu_e]$ en N points

► Les points $\{0, \dots, N/2\}$ correspondent aux fréquences « positives » $\left[0, \frac{\nu_e}{2}\right]$

► Les points $\{N/2 + 1, \dots, N-1\}$ correspondent aux fréquences « négatives » $\left[0, -\frac{\nu_e}{2}\right]$ ou $\left[\frac{\nu_e}{2}, 2\nu_e\right]$

ZEROS PADDING

Soit $x = \{x[0], \dots, x[N-1]\}$ un signal numérique finit de taille N échantillons. On peut considérer le signal de taille $M \geq N$, avec $(M - N)$ zeros. :

$$x_M = \{x[0], \dots, x[N-1], 0, \dots, 0\}$$

- ▶ Sa TF comporte alors M coefficients

$$\hat{x}_M[k] = \sum_{n=0}^{M-1} x_M[n] e^{-i2\pi \frac{k}{M} n} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-i2\pi \frac{k}{M} n}$$

- ▶ Et le théorème de Parseval s'écrit:

$$\|x\|_2^2 = \|x_M\|_2^2$$
$$\frac{1}{N} \|\hat{x}\|_2^2 = \frac{1}{M} \|\hat{x}_M\|_2^2$$

- ▶ **Attention:** ajouter des 0 n'ajoute aucune information !

CONVOLUTION

Soit $u = \{u[0], \dots, u[M - 1]\}$ et $v = \{v[0], \dots, v[N - 1]\}$ deux signaux numériques de tailles respectives M et N échantillons.

▶ Alors, le produit de convolution donne un signal numérique finit de taille $M + N - 1$ échantillons

$$\begin{aligned} w[k] &= (u * v)[k] = \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} u[\ell]v[k - \ell] \\ &= \sum_{\ell=0}^{M-1} u[\ell]v[k - \ell] \\ &= \sum_{\ell=0}^{N-1} v[\ell]u[k - \ell] \\ &\neq 0 \quad 0 \leq k \leq M + N - 1 \end{aligned}$$

▶ Soit $\hat{u}[k] = \sum_{n=0}^{M-1} u[n]e^{-i2\pi\frac{k}{M+N-1}n}$ et $\hat{v}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} v[n]e^{-i2\pi\frac{k}{M+N-1}n}$

les transformées de Fourier fini calculés sur $M + N - 1$ points après zeros-padding. Alors

$$\hat{w}[k] = \hat{u}[k]\hat{v}[k]$$

CONVOLUTION

Soit $u = \{u[0], \dots, u[N - 1]\}$ et $v = \{v[0], \dots, v[N - 1]\}$ deux signaux numériques de tailles N échantillons.

- ▶ Alors, le produit de convolution donne un signal numérique fini de taille $2N - 1$ échantillons
- ▶ Attention ! Ne pas oublier le zeros padding pour la convolution dans Fourier: soit

$$\hat{u}_{2N-1}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} u[n] e^{-i2\pi \frac{k}{2N-1} n} \quad \text{et} \quad \hat{v}_{2N-1}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} v[n] e^{-i2\pi \frac{k}{2N-1} n}, \text{ alors}$$

$$\hat{w}[k] = \hat{u}_{2N-1}[k] \hat{v}_{2N-1}[k]$$

CONVOLUTION CIRCULAIRE

Soit $u = \{u[0], \dots, u[N-1]\}$ et $v = \{v[0], \dots, v[N-1]\}$ deux signaux numériques de tailles N échantillons. Soit w le signal dont la transformée de Fourier est

$$\hat{w}[k] = \hat{u}_N[k] \hat{v}_N[k]$$

(ici, on a « oublié » de faire le zeros-padding)

Alors, on a

$$w[k] = (u \circledast v)[k]$$

Où \circledast est l'opération de convolution **circulaire**. C'est à dire, le produit de convolution entre les signaux u et v considérés comme **périodique**, de période N

CONCLUSION

- ▶ Signaux "digitals" VS Signaux numériques
- ▶ Théorème d'échantillonnage et repliement spectral
- ▶ Transformée de Fourier Finie
- ▶ Convolution numérique et convolution circulaire