
Traitement Numérique du Signal

Nathalie Thomas

IRIT/ENSEEIHT
Nathalie.Thomas@enseeiht.fr

Traitement Numérique du signal

- 1- Signaux numériques
 - 2- Transformée de Fourier Discrète (TFD)
 - 3- Estimation des fonctions d'inter et d'auto corrélation
 - 4- Estimation de la densité spectrale de puissance (DSP)
 - 5- Filtrage numérique linéaire
-

0. Slide de connexion



1

Allez sur wooclap.com

2

Entrez le code d'événement
dans le bandeau supérieur

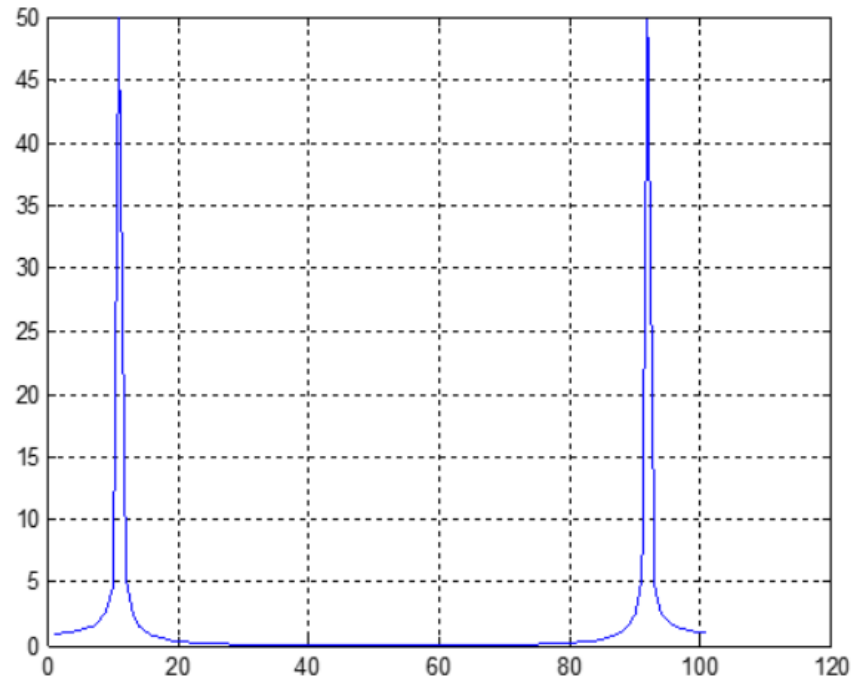
Code
d'événement
SIGSEQ2

<https://app.wooclap.com/SIGSEQ2>

 [Copier le lien de participation](#)

QUESTION 1

Allez sur wooclap.com et utilisez le code **SIGSEQ2**



Ce tracé représente le module de la transformée de Fourier estimée en numérique d'un signal correctement échantillonné (condition de Shannon respectée). Ce signal est-il :

- ① Un cosinus de fréquence 10 Hz ?
- ② Une somme de deux cosinus de fréquences 10 et 90 Hz ?
- ③ Pas assez d'éléments pour répondre à la question

Transformée de Fourier Discrète

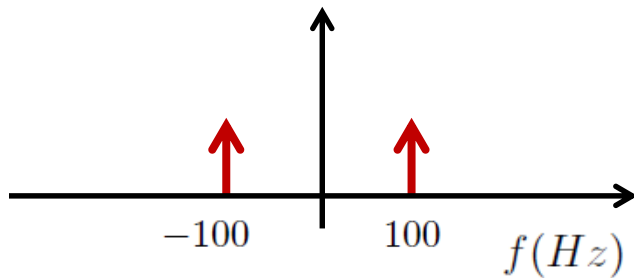
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

TF du signal :

$$X(f) = \frac{1}{2} (\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0))$$

Tracé du module de la TF du signal :



Transformée de Fourier Discrète

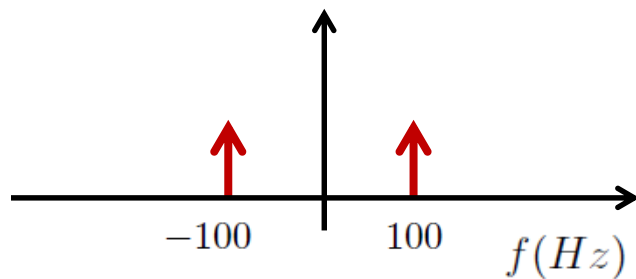
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

TF du signal :

$$X(f) = \frac{1}{2} (\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0))$$

Tracé du module de la TF du signal :



Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

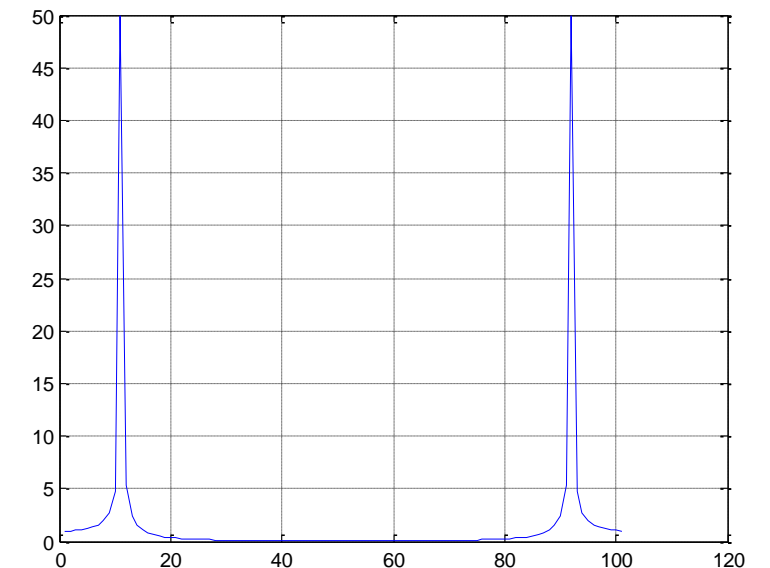
```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]),
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal  
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure; plot(abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Transformée de Fourier Discrète

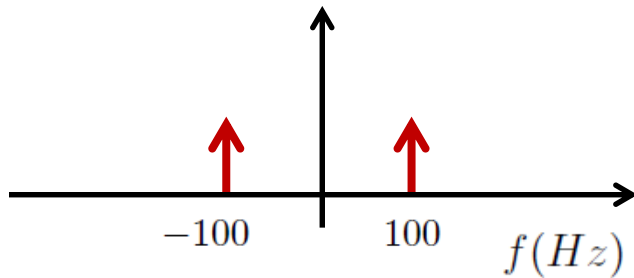
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

TF du signal :

$$X(f) = \frac{1}{2} (\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0))$$

Tracé du module de la TF du signal :



Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

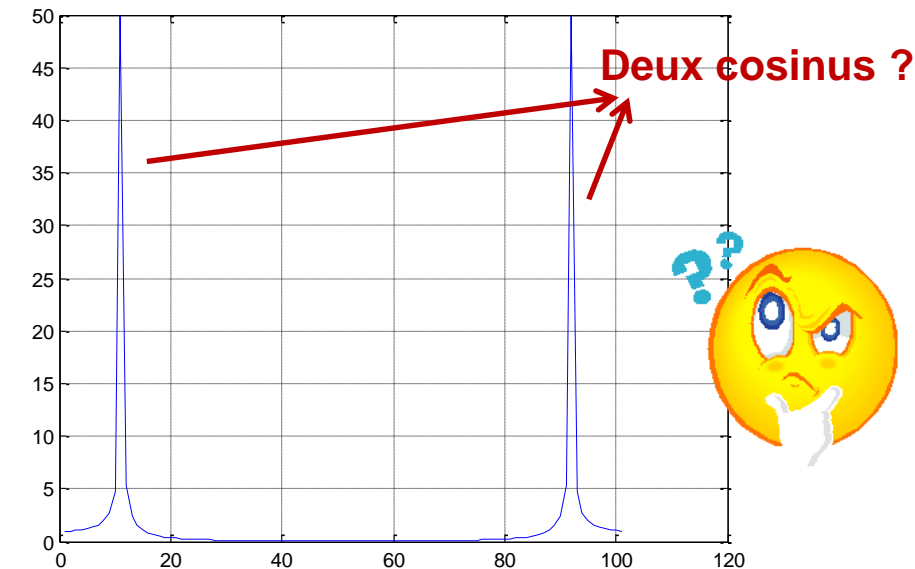
```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal  
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure; plot(abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



QUESTION 2

Allez sur **wooclap.com** et utilisez le code **SIGSEQ2**

L'échantillonnage d'un signal avec une période de T_e :

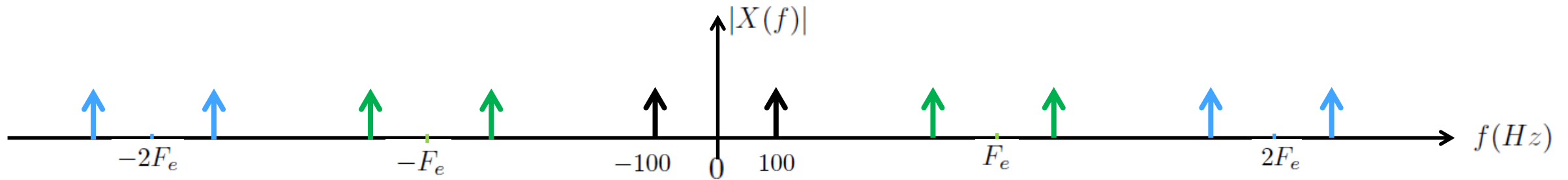
- ① Périodise sa transformée de Fourier tous les $F_e=1/T_e$
- ② Provoque l'échantillonnage de sa transformée de Fourier avec un pas de $F_e=1/T_e$
- ③ Périodise sa transformée de Fourier tous les T_e

Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

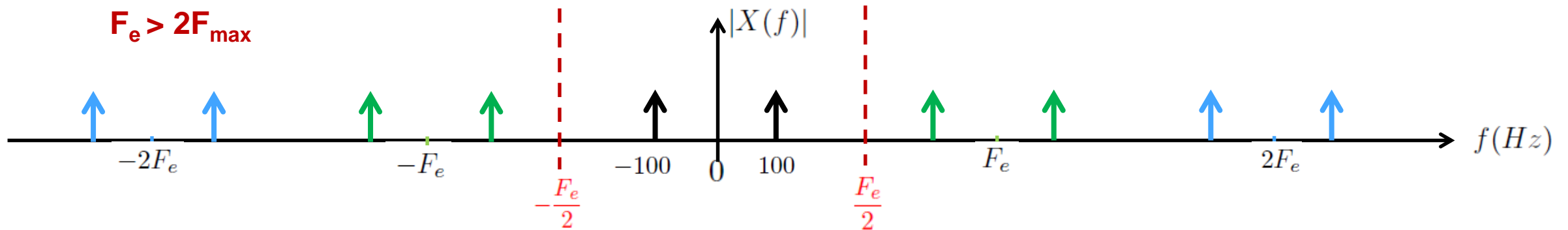


Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

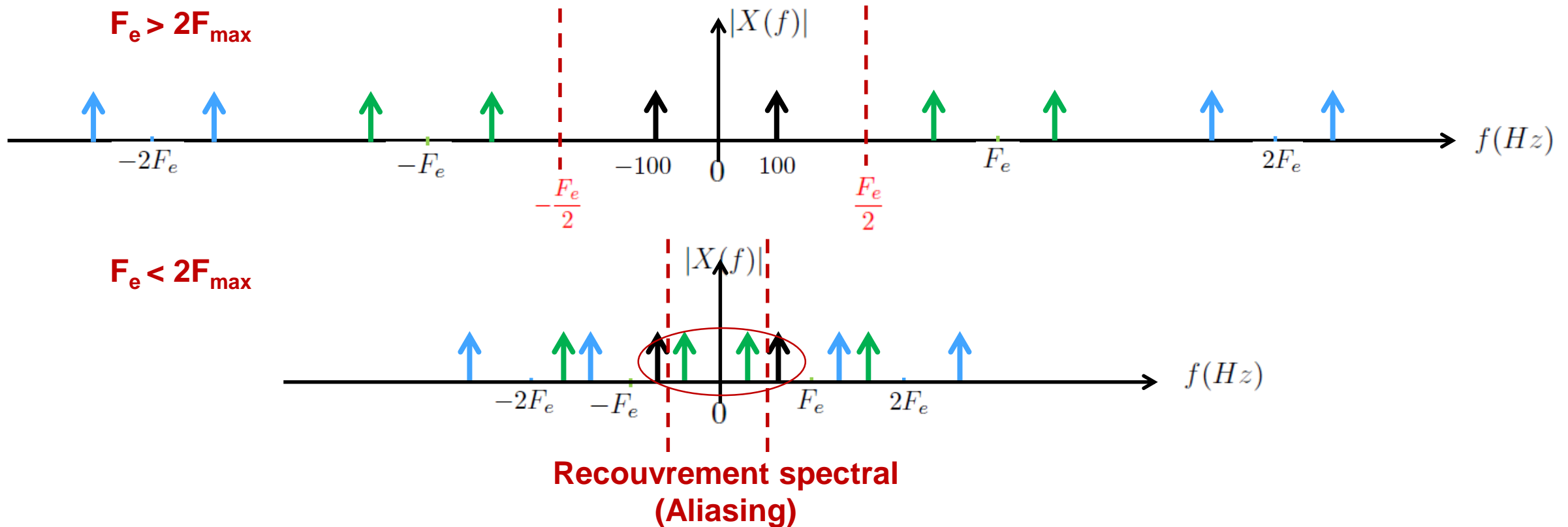


Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

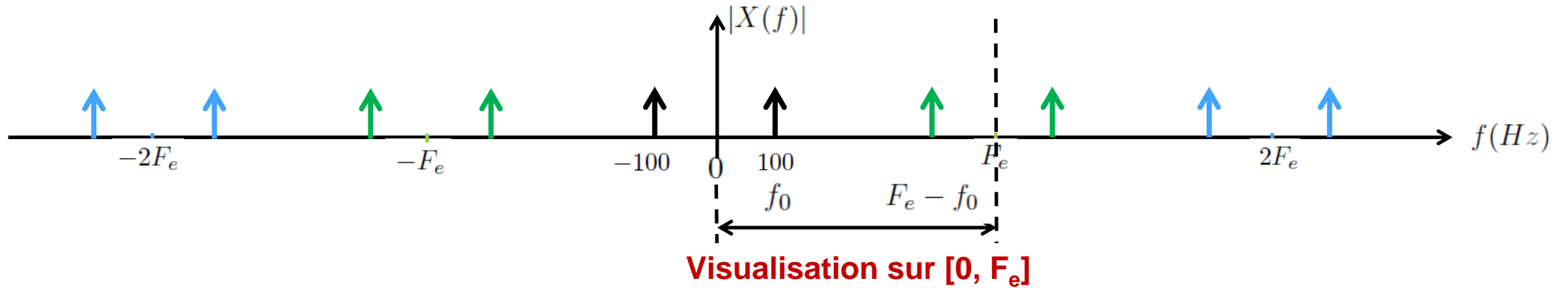


Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

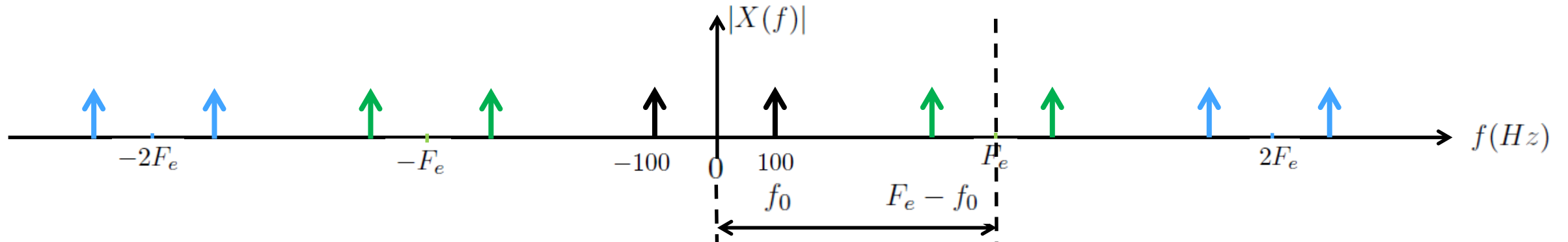


Transformée de Fourier Discrète

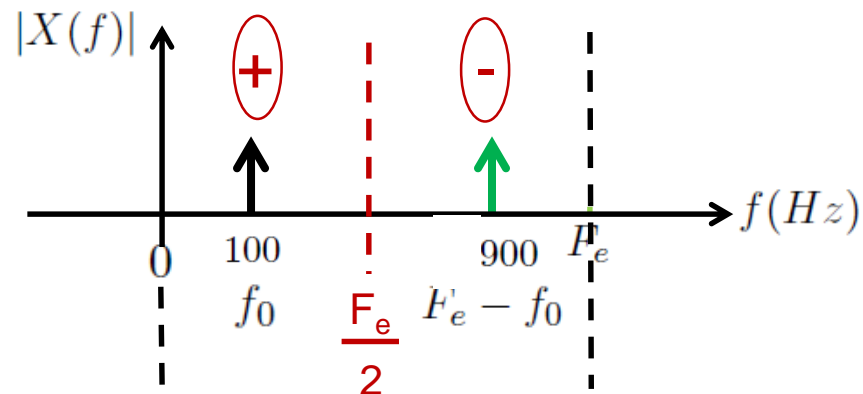
Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$



Visualisation sur $[0, F_e]$:



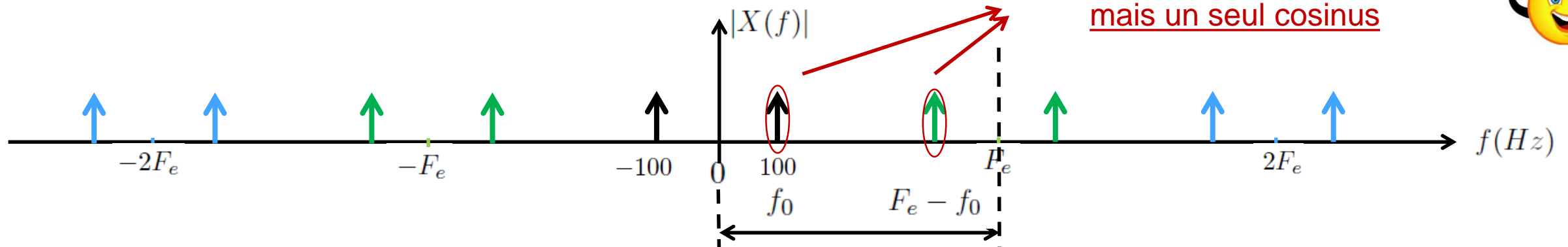
Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

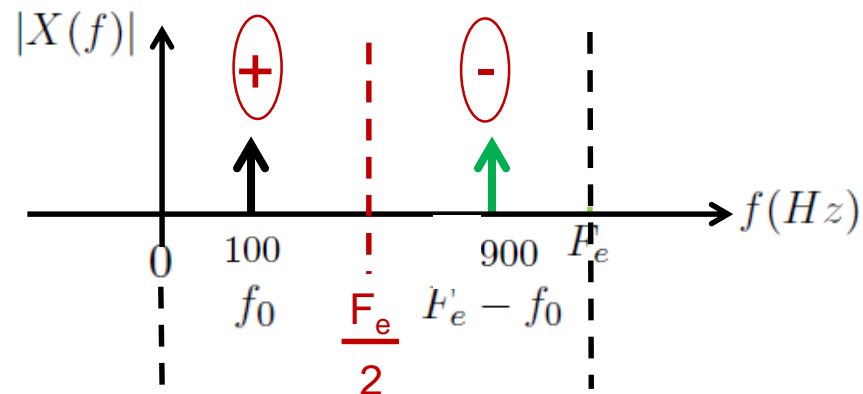
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Deux diracs côté fréquences positives
mais un seul cosinus



Visualisation sur $[0, F_e]$:



Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage temporel

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

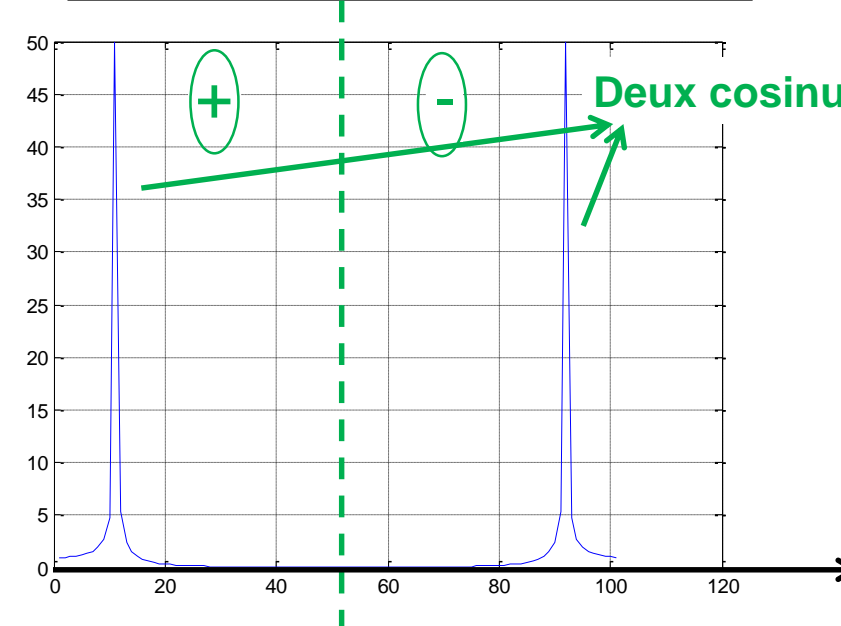
```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal  
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure; plot(abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Deux cosinus ? Non un seul !

Transformée de Fourier Discrète

!! Echelle fréquentielle !!

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000; %fréquence  
d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

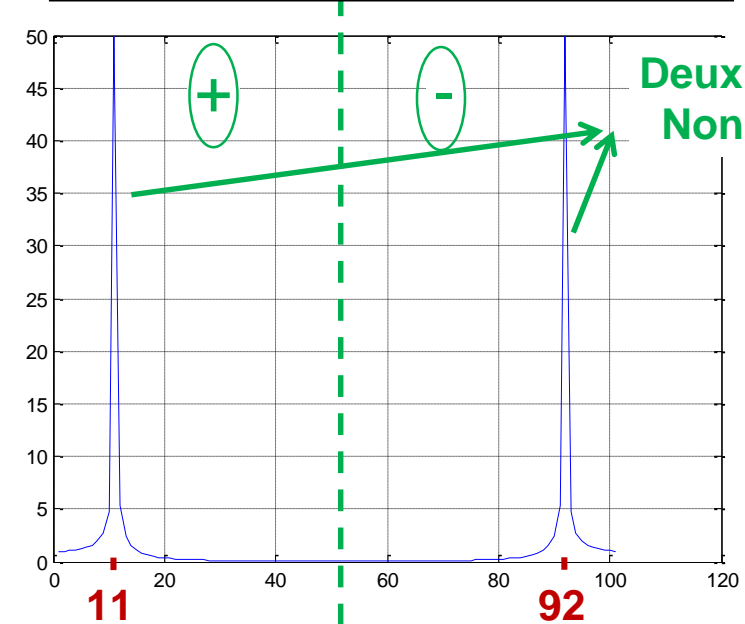
```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal  
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure; plot(abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



De fréquences $f_0=11$ Hz et $F_e - f_0=92$ Hz ??

Transformée de Fourier Discrète

!! Echelle fréquentielle !!

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;  %fréquence  
d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

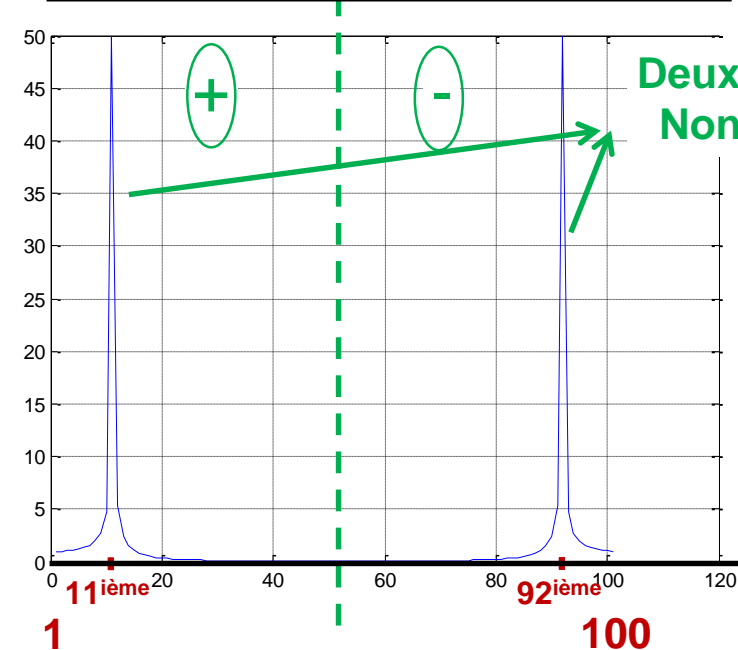
```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal  
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure; plot(abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Deux cosinus ?
Non un seul !

$f_0 \Leftrightarrow 11^{\text{ième}}$ échantillons
de la TFD



n° d'échantillon
Pas la fréquence en Hz
!!

Taille du vecteur = 100 échantillons

Transformée de Fourier Discrète

!! Echelle fréquentielle !!

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres
f0=100;    %fréquence du cosinus
Fe=1000;  %fréquence
d'échantillonnage
Te=1/Fe;  %période d'échantillonnage
N=100;    %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:N*Te]);
```

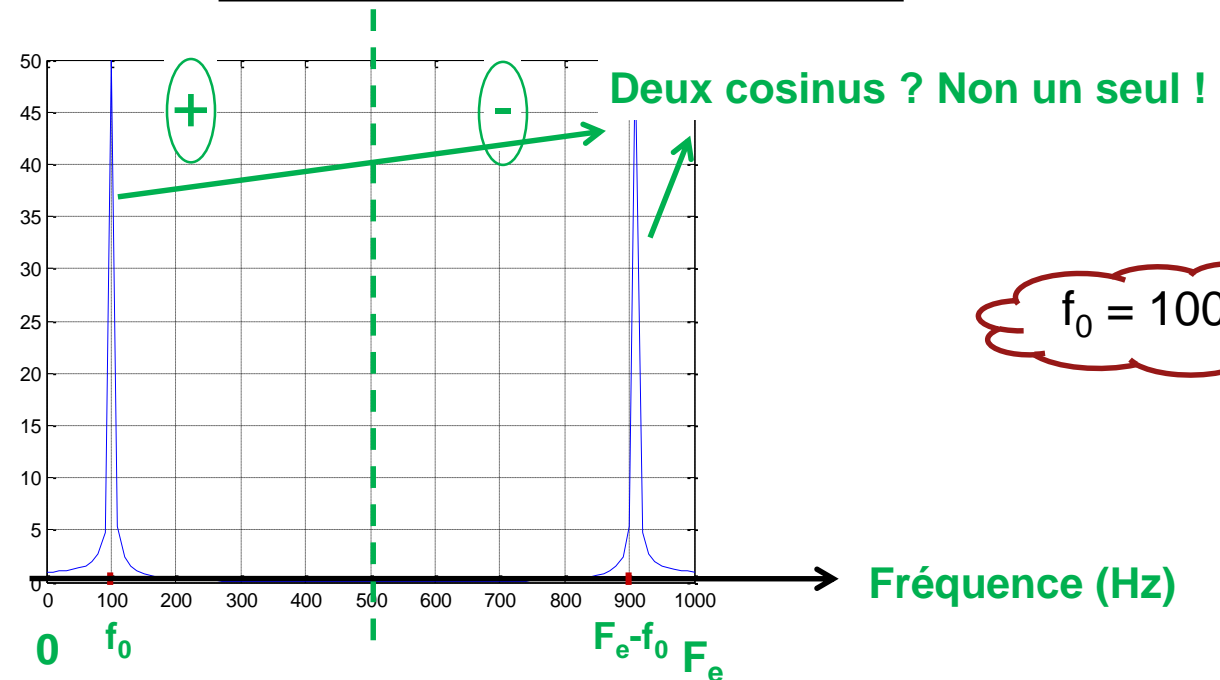
```
%Tracé du signal
figure; plot([0:Te:N*Te],x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal
figure;
```

```
plot(linspace(0,Fe,length(X)),abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Transformée de Fourier Discrète

!! Echelle fréquentielle !!

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

%Paramètres

```
f0=100;    %fréquence du cosinus
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage
N=100;     %nombre d'échantillons
```

%Génération du signal

```
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:N*Te]),
```

%Tracé du signal

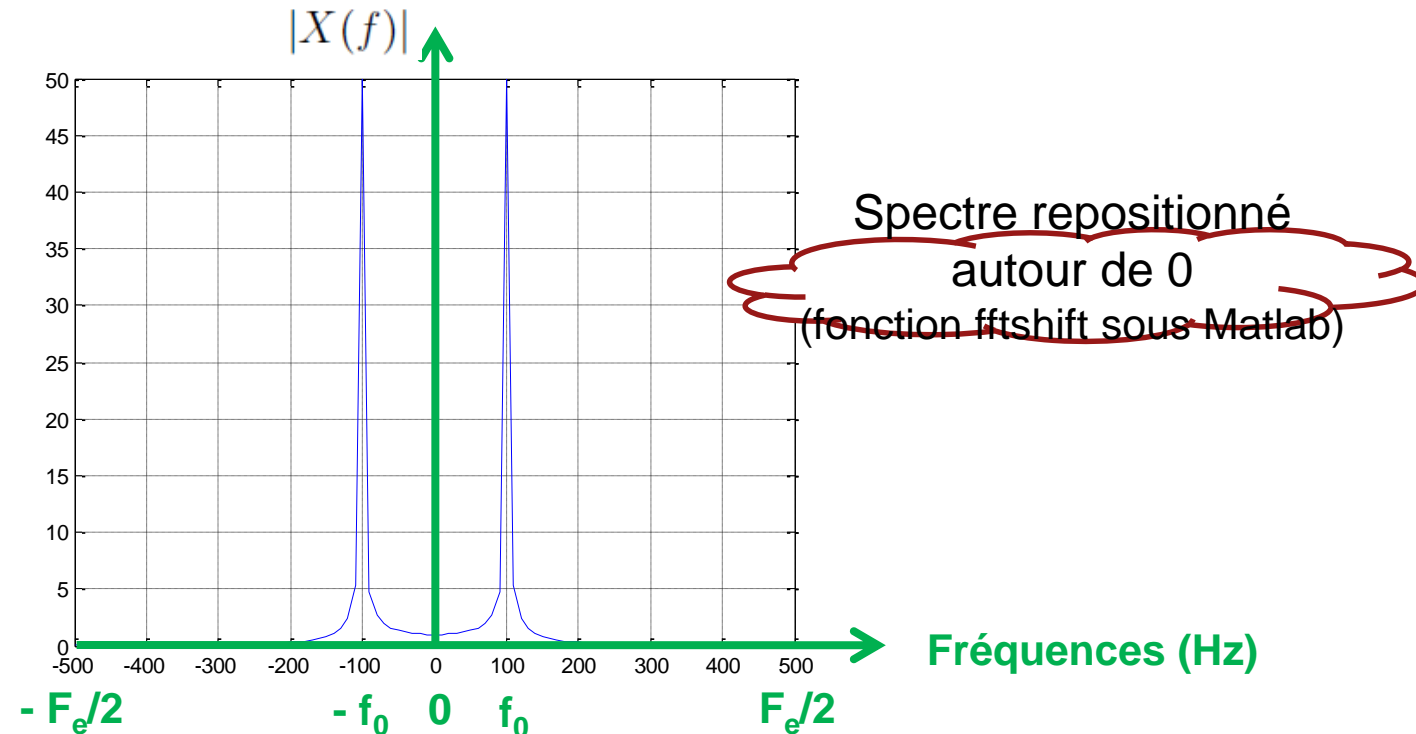
```
figure; plot([0:Te:N*Te],x)
```

%Calcul de la TFD du signal

```
X=fft(x);
```

%Tracé du module de la TFD du signal

```
figure; plot(linspace(-Fe/2,Fe/2,length(X)),fftshift(abs(X)))
```



Transformée de Fourier Discrète

Transformée de Fourier (TF)



Transformée de Fourier Discrète
(TFD)

Echantillonnage temporel

$$x(t) \rightarrow \{x(kT_e)\}_{k=-\infty, \dots, +\infty}$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{j2\pi f t} dt \rightarrow \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_e) e^{j2\pi f k T_e} \quad (\text{définie à } T_e \text{ près})$$

Impact : Périodisation de la TFD

\Rightarrow !! Respecter la condition de Shannon !!

\Rightarrow !! Lecture des tracés et échelle !!

$$X(f + F_e) = X(f)$$

$$X(\tilde{f} + 1) = X(\tilde{f})$$

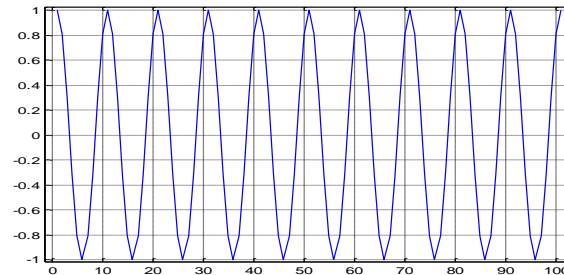
Définition de la fréquence normalisée : $\tilde{f} = \frac{f}{F_e}$

Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$



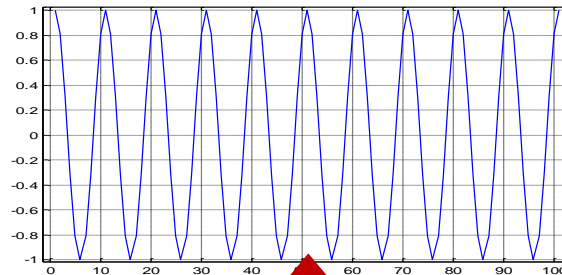
Signal de durée limitée

Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

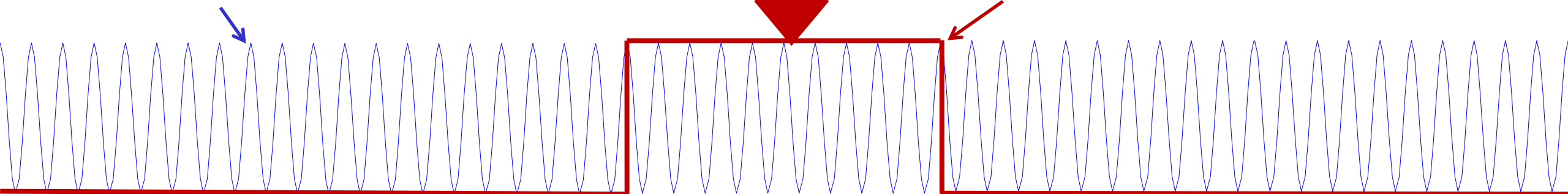
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$



Signal de durée limitée

Signal de durée illimitée



Transformée de Fourier Discrète

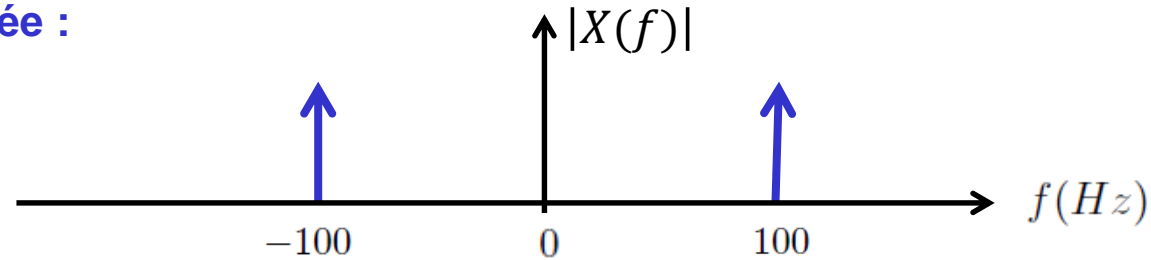
Signal de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

TF du signal de durée illimitée :

$$x(t) \xrightarrow{TF} X(f)$$



Transformée de Fourier Discrète

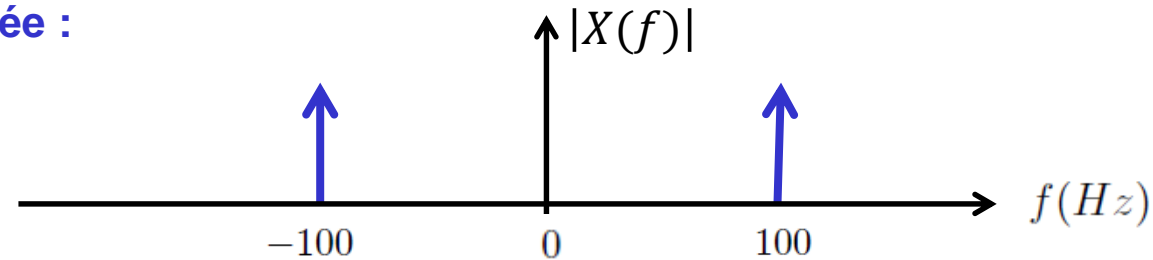
Signal de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

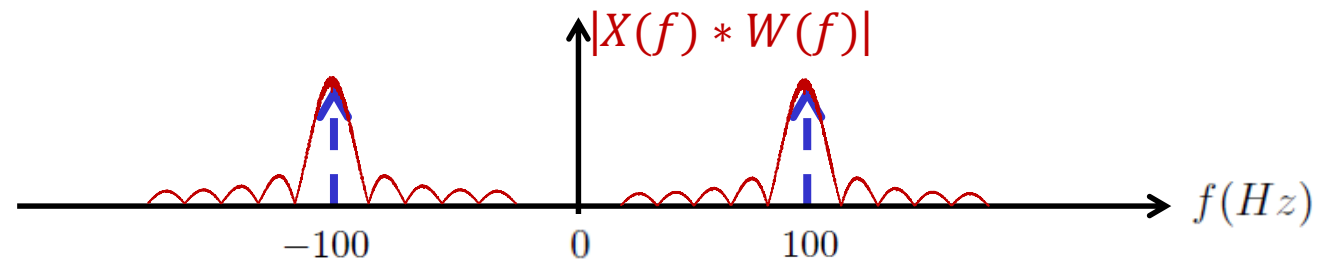
TF du signal de durée illimitée :

$$x(t) \xrightarrow{TF} X(f)$$



TF du signal à durée limitée = TF du signal à durée illimitée * TF de la fenêtre modélisant la troncature :

$$x(t)w(t) \xrightarrow{TF} X(f) * W(f)$$



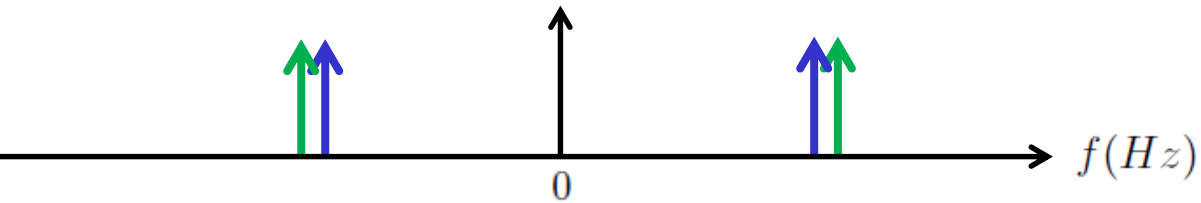
Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Problèmes posés :

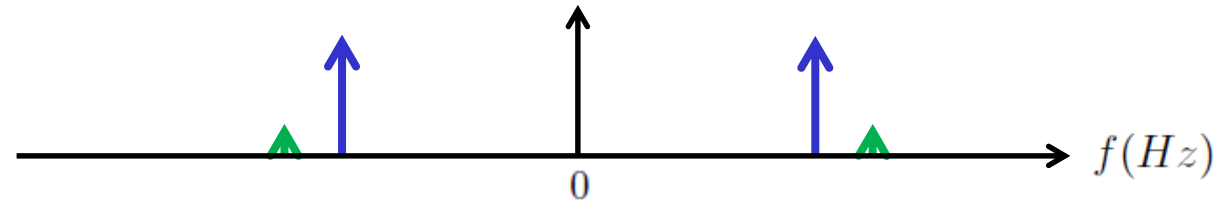
Exemple 1

Somme de deux cosinus proches en fréquences



Exemple 2

Somme de deux cosinus dont un de faible puissance



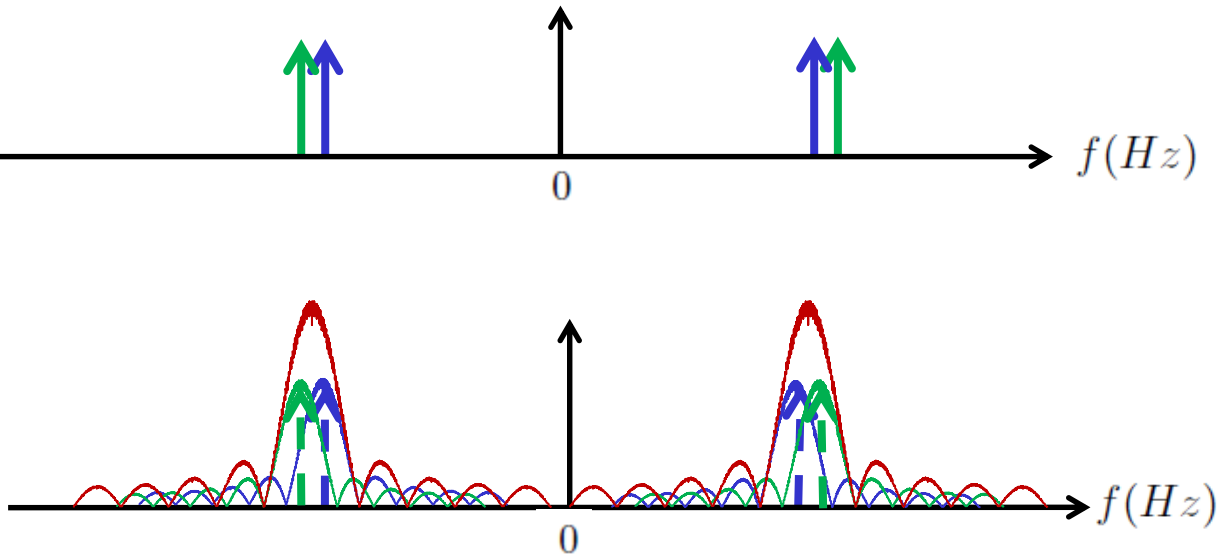
Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Problèmes posés :

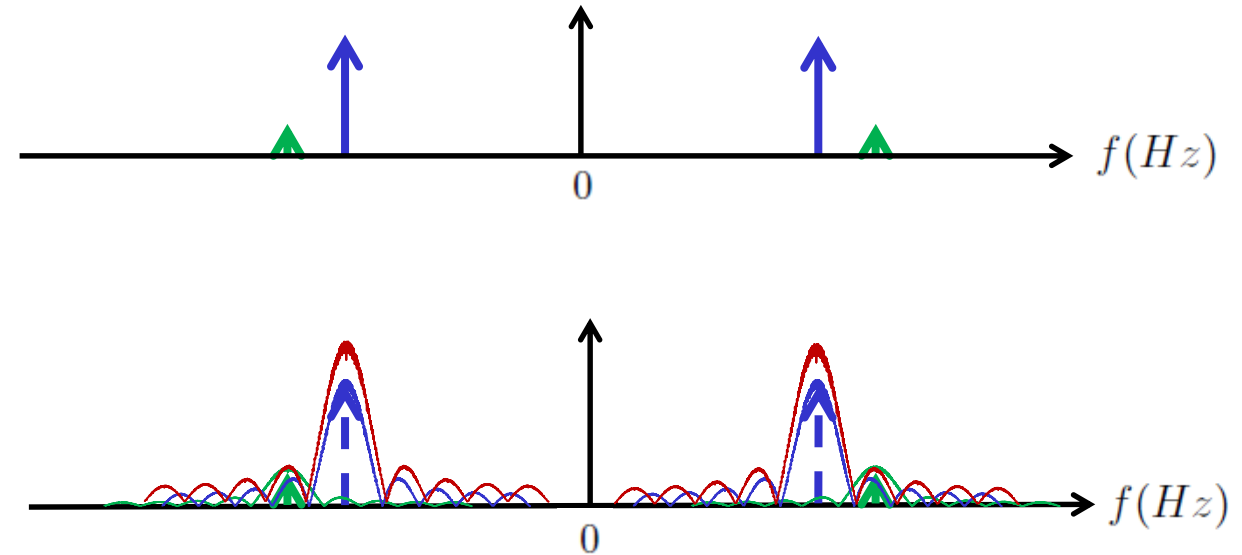
Exemple 1

Somme de deux cosinus proches en fréquences



Exemple 2

Somme de deux cosinus dont un de faible puissance



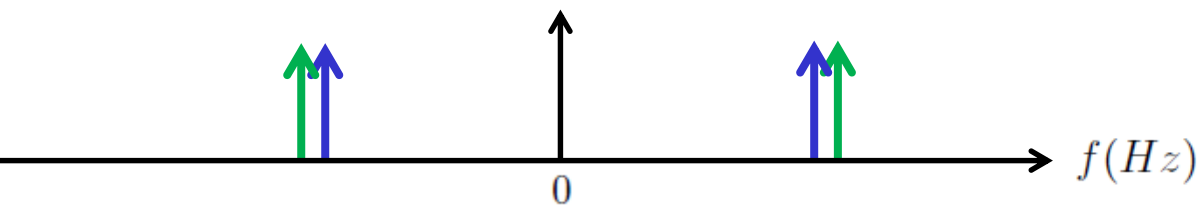
Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

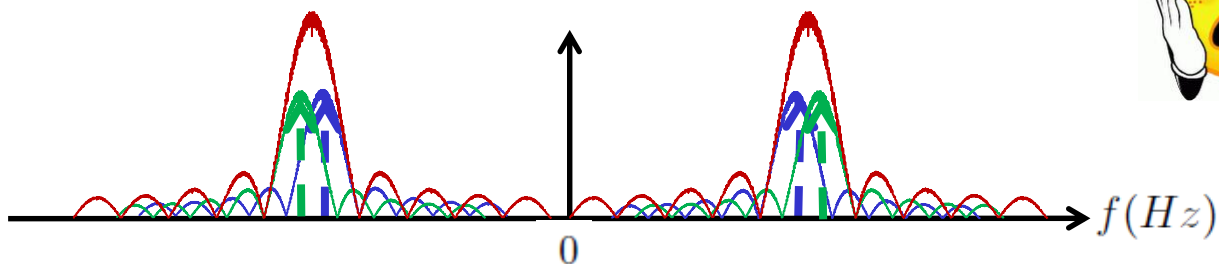
Problèmes posés :

Exemple 1

Somme de deux cosinus proches en fréquences

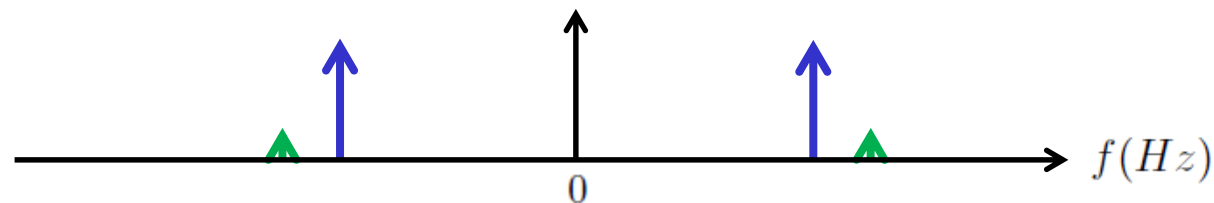


!! Un seul cosinus !!

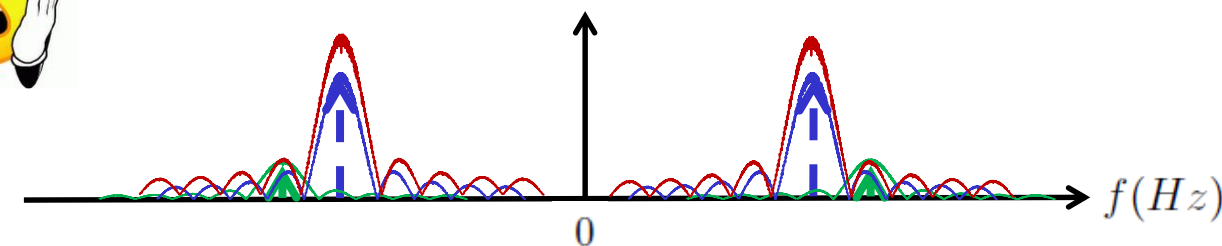


Exemple 2

Somme de deux cosinus dont un de faible puissance



!! Un seul cosinus !!



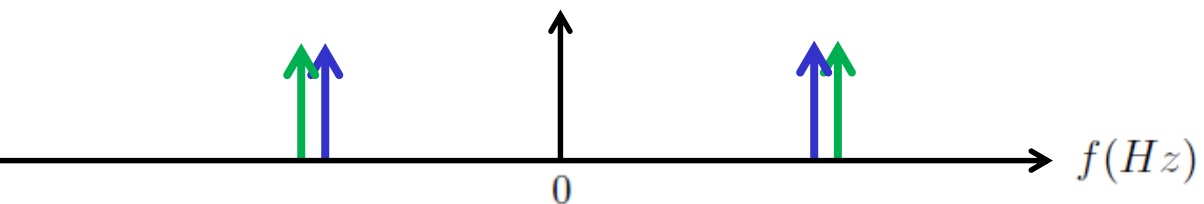
Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

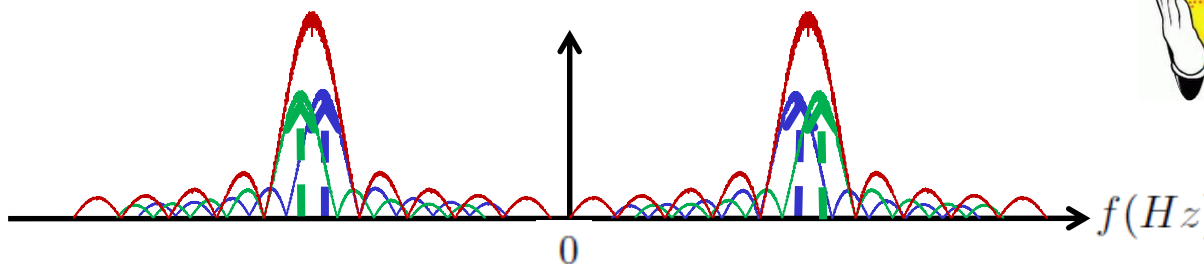
Problèmes posés :

Exemple 1

Somme de deux cosinus proches en fréquences

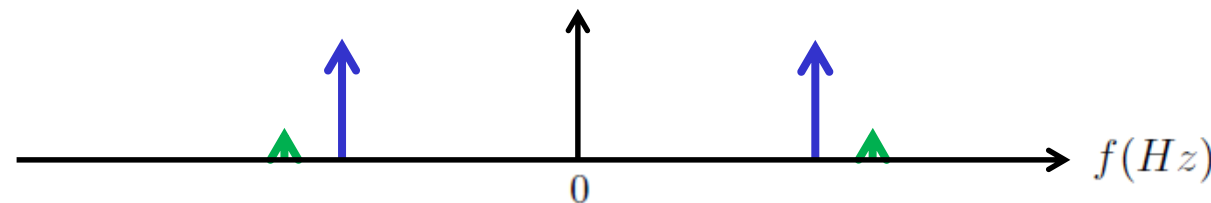


!! Un seul cosinus !!

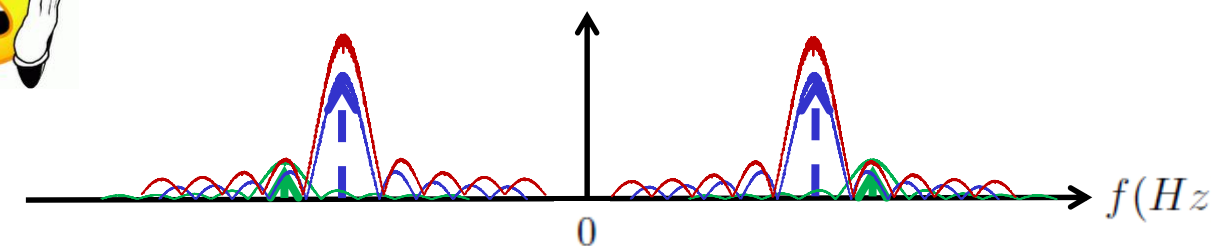


Exemple 2

Somme de deux cosinus dont un de faible puissance



!! Un seul cosinus !!



⇒ L'analyse spectrale NUMERIQUE aura :

un certain **pouvoir séparateur**

Capacité à séparer des motifs spectraux proches en fréquences

et

un certain **taux d'ondulation**

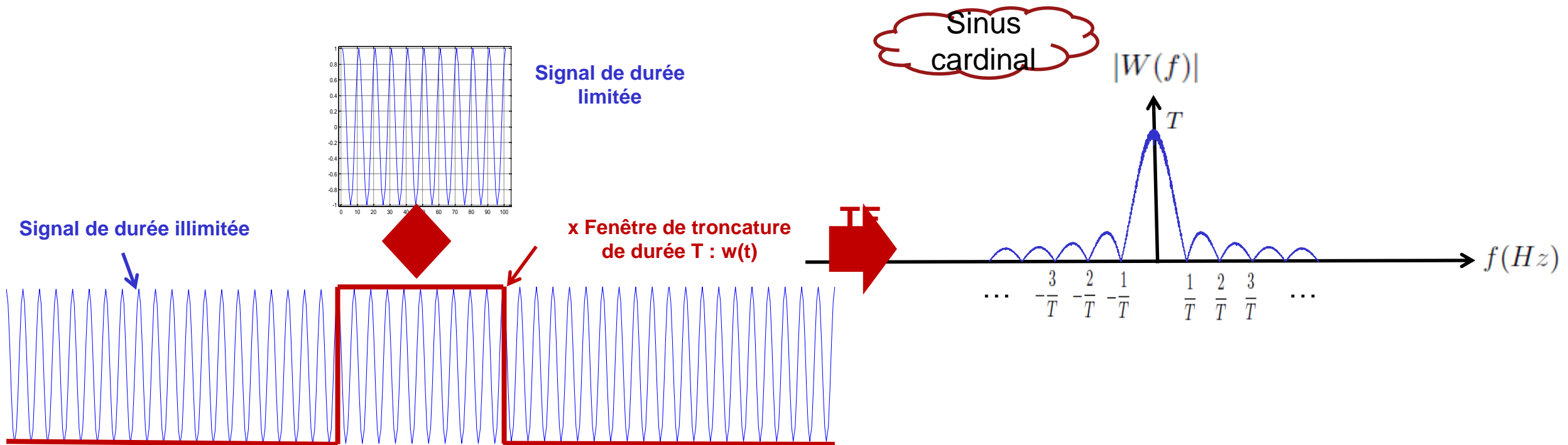
Masquage de motifs spectraux de faibles puissances

Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

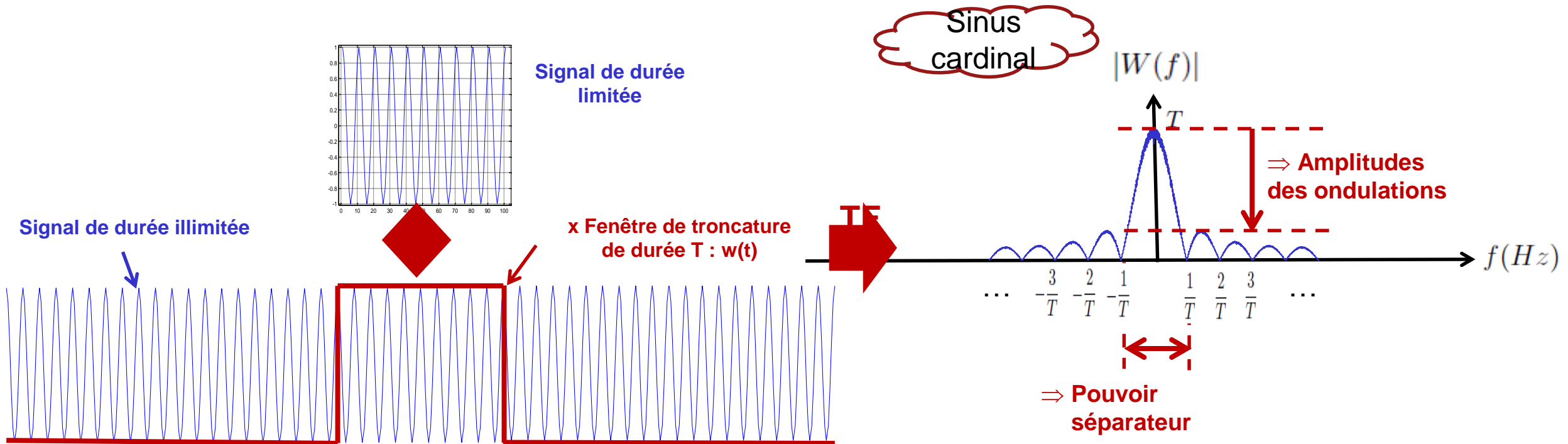


Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

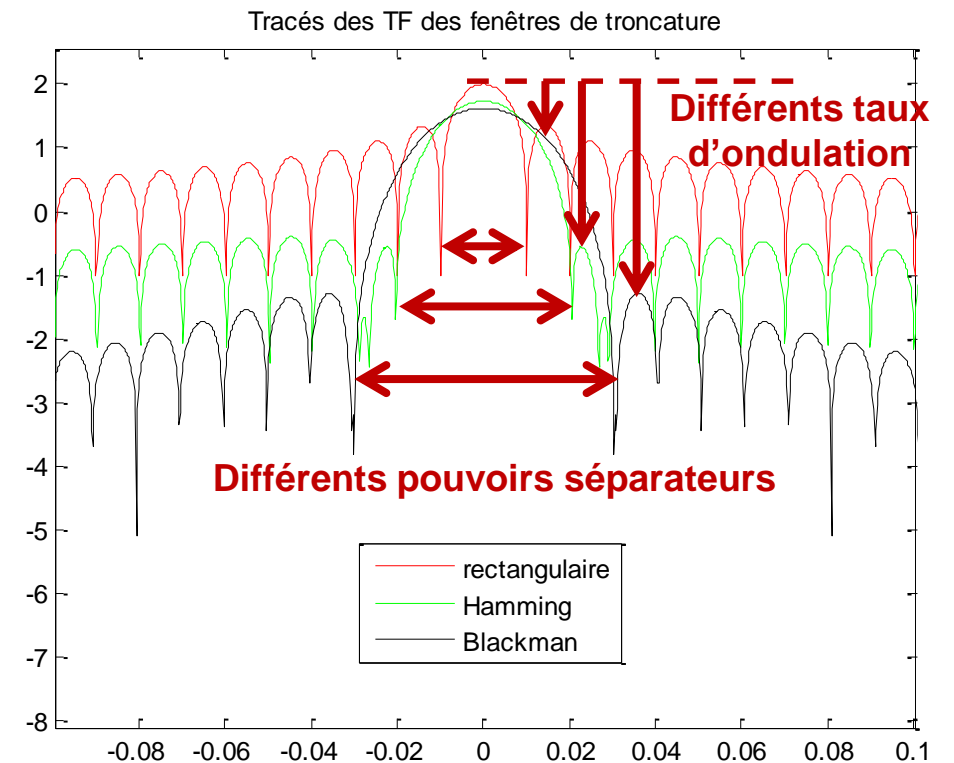
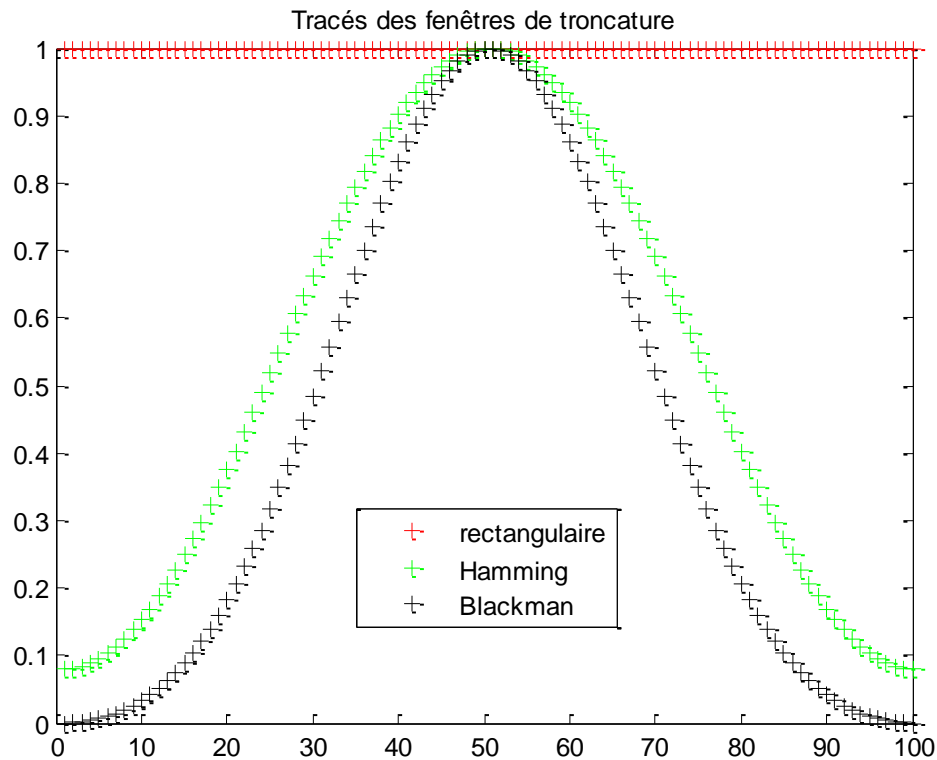


Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Utiliser d'autres fenêtres de troncature (fenêtre de pondération, d'apodisation) ?

Exemples



Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

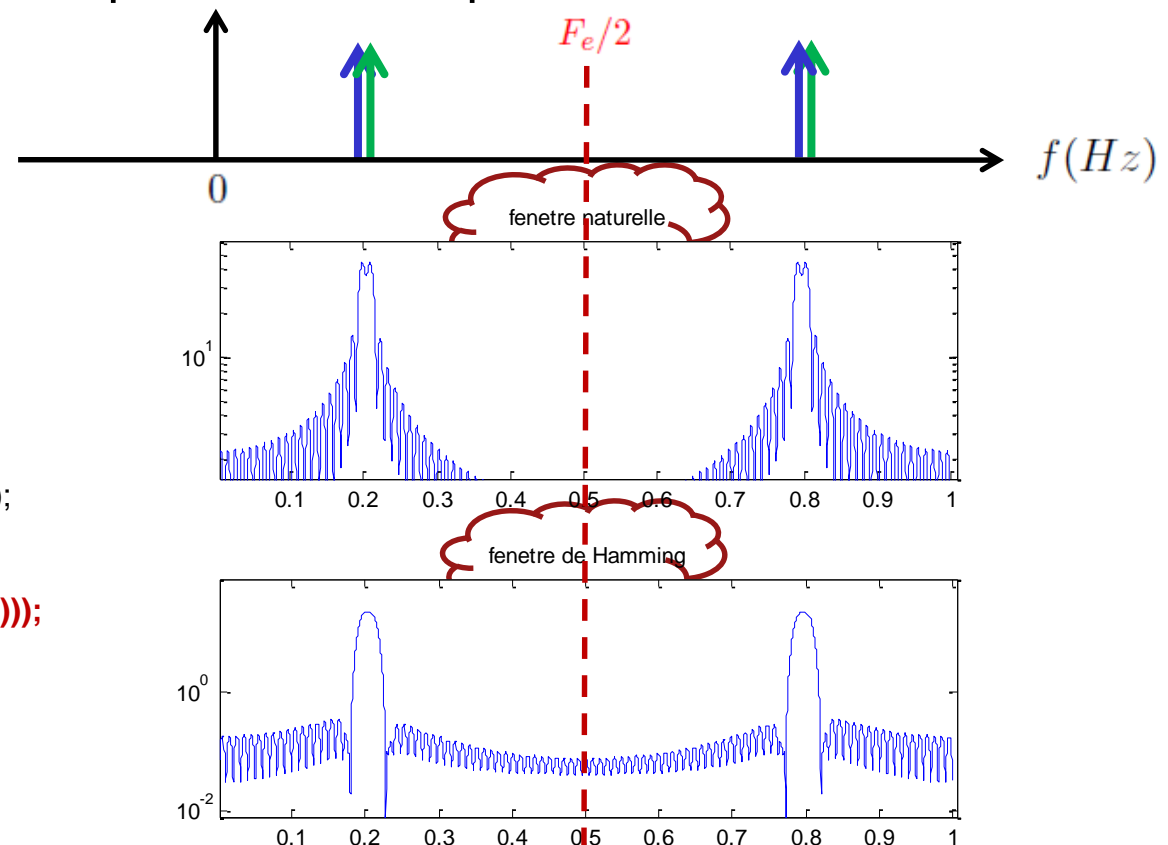
Utiliser d'autres fenêtres de troncature (fenêtre de pondération, d'apodisation) ?

Exemple 1 : somme de deux cosinus proches en fréquences

```
%Exemple1
%Paramètres
f1=200; %fréquence du cosinus 1
f2=207; %fréquence du cosinus 2
Fe=1000; %fréquence d'échantillonnage
Te=1/Fe; %période d'échantillonnage
N=100; %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal
x1=cos(2*pi*f1*[0:Te:N*Te]);
x2=cos(2*pi*f2*[0:Te:N*Te]);
```

```
%fenêtre naturelle
x=x1+x2;
X_V1=fft(x,4096);
%fenêtre de hamming
w=window(@hamming,length(x));
x=(x1+x2).*w.;
X_V2=fft(x,4096);
%Tracés
figure
subplot(2,1,1)
plot(linspace(0,1,4096),log10(abs(X_V1)));
title('fenetre naturelle');
subplot(2,1,2)
plot(linspace(0,1,4096),log10(abs(X_V2)));
title('fenetre de Hamming');
```



Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Utiliser d'autres fenêtres de troncature (fenêtre de pondération, d'apodisation) ?

Exemple 2 : somme de deux cosinus proches de puissances différentes

```
%Exemple 2
%Paramètres
f1=200; %fréquence du cosinus 1
f2=320; %fréquence du cosinus 2
Fe=1000; %fréquence d'échantillonnage
Te=1/Fe; %période d'échantillonnage
N=100; %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal
x1=cos(2*pi*f1*[0:Te:N*Te]);
x2=0.005*cos(2*pi*f2*[0:Te:N*Te]);
x=x1+x2;
```

%fenetre naturelle

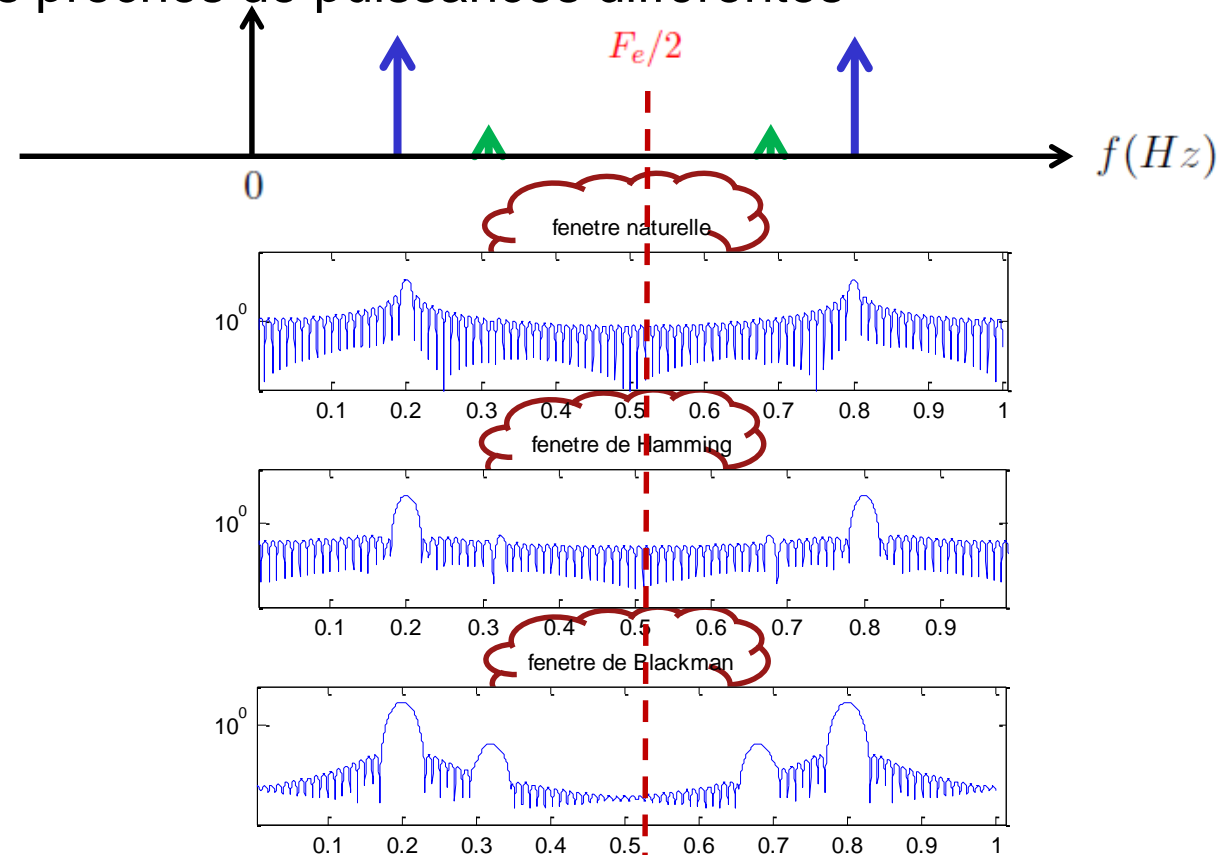
```
X=fft(x,4096);
figure
subplot(3,1,1)
semilogy(linspace(0,1,4096),abs(X));
axis([0 1 10^-5 10^5])
title('fenetre naturelle');
```

%fenetre de hamming

```
w=window(@hamming,length(x));
x=(x1+x2).*w.';
X=fft(x,4096);
subplot(3,1,2)
semilogy(linspace(0,1,4096),abs(X));
title('fenetre de Hamming');
```

%fenetre de blackman

```
w=window(@blackman,length(x));
%w=blackman(N);
x=(x1+x2).*w.';
X=fft(x,4096);
subplot(3,1,3)
semilogy(linspace(0,1,4096),abs(X));
title('fenetre de Blackman');
```



Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

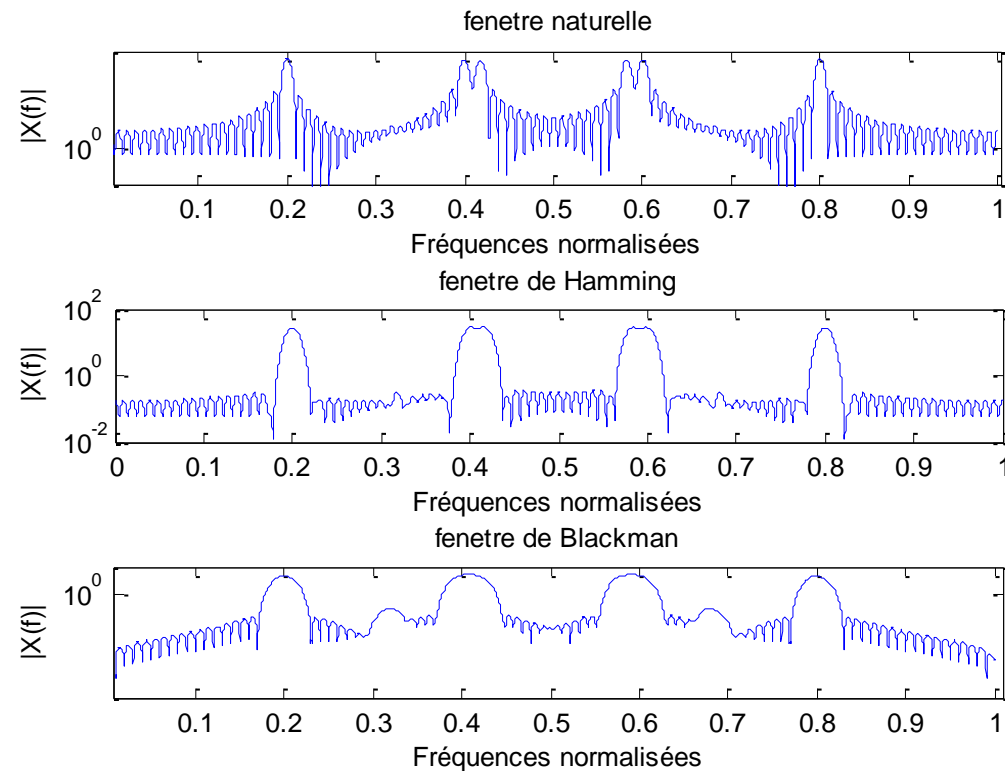
Utiliser d'autres fenêtres de troncature (fenêtre de pondération, d'apodisation) ?

Exemple 3

Ce signal est une somme de cosinus.

Il comprend :

- 1- Deux cosinus
- 2- Trois cosinus
- 3- Quatre cosinus
- 4- Je ne sais pas répondre

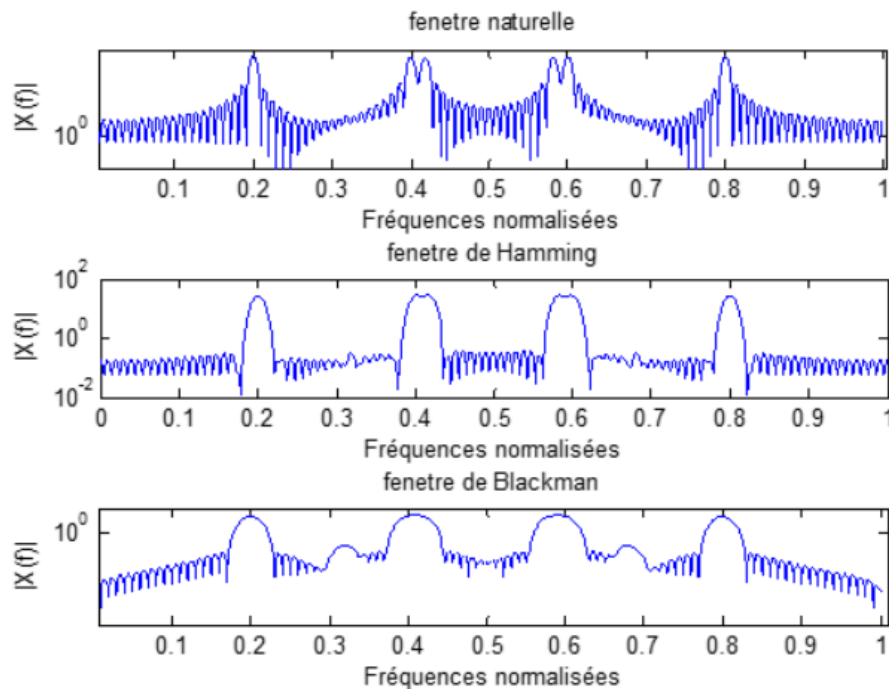


Signal ???



QUESTION 4

Allez sur **wooclap.com** et utilisez le code **SIGSEQ2**



Ce tracé représente le module de la transformée de Fourier estimée en numérique d'un signal correctement échantillonné (condition de Shannon respectée). Ce signal est une somme de cosinus. Il s'agit :

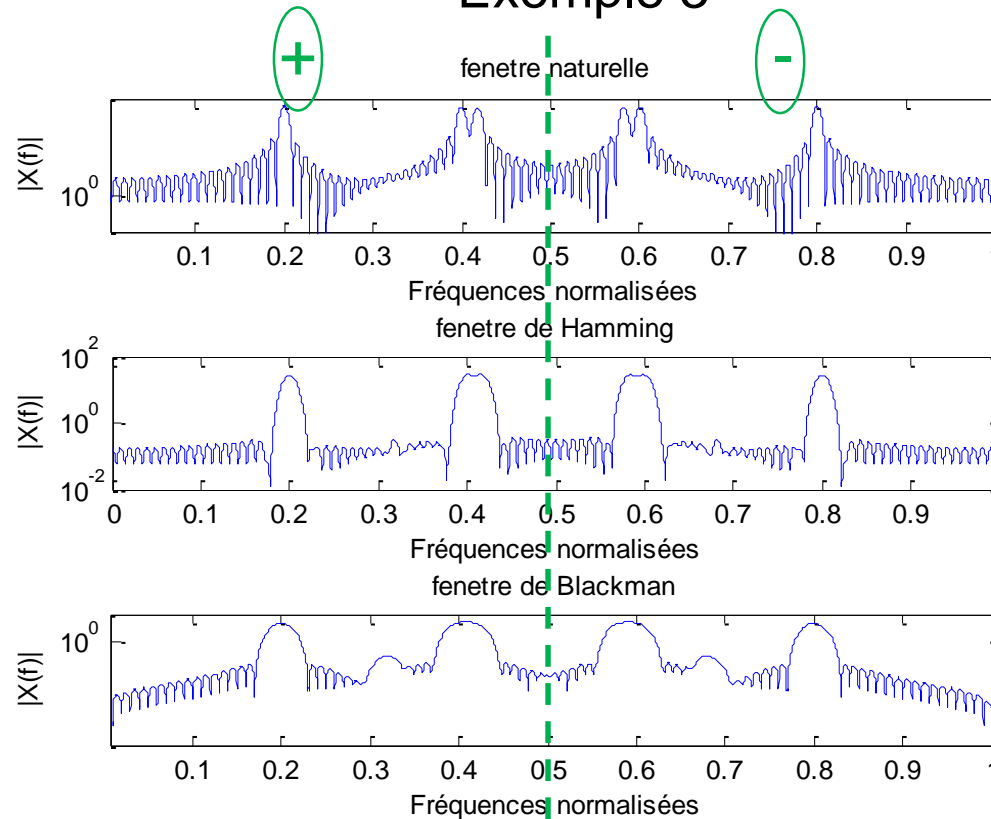
- ① D'une somme de 2 cosinus
- ② D'une somme de 3 cosinus
- ③ D'une somme de 4 cosinus

Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

Utiliser d'autres fenêtres de troncature (fenêtre de pondération, d'apodisation) ?

Exemple 3



4 cosinus :
3 de puissances identiques
1 de plus faible puissance



3 cosinus
de puissances identiques



2 cosinus
de puissances identiques
Mais quelque chose de bizarre...



3 cosinus
de puissances différentes



Transformée de Fourier Discrète

Transformée de Fourier (TF)



Transformée de Fourier Discrète
(TFD)

Signal de durée limitée

$$x(t) \rightarrow x_L(t) = \begin{cases} x(t) & \text{pour } t \in [0, L] \\ 0 & \text{ailleurs} \end{cases}$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{j2\pi f t} dt \rightarrow \int_0^L x(t) e^{j2\pi f t} dt = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) w(t) e^{j2\pi f t} dt = X(f) * W(f)$$

Impact : Distorsion de la TFD attendue

=> Analyse spectrale numérique avec pouvoir séparateur limité et apparition d'ondulations

=> Utilisation de plusieurs fenêtres de pondération

Transformée de Fourier Discrète

Transformée de Fourier (TF)



Transformée de Fourier Discrète
(TFD)

Signal échantillonné et de durée limitée

$$x(t) \rightarrow \{x(kT_e)\}_{k=0, \dots, N-1}$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{j2\pi f t} dt \rightarrow \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{j2\pi f k T_e} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_e) w(kT_e) e^{j2\pi f k T_e}$$

$$X_e(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_e) e^{j2\pi f k T_e}$$

$$= X_e(f) * W_e(f)$$

$$W_e(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 1 \times e^{j2\pi f k T_e} = e^{-j\pi f (N-1) T_e} \frac{\sin(\pi f N T_e)}{\sin(\pi f T_e)}$$

Noyau de Dirichlet

Impact : Périodisation et distorsion de la TFD

⇒ !! Respecter la condition de Shannon !!

⇒ !! Lecture des tracés et échelle !!

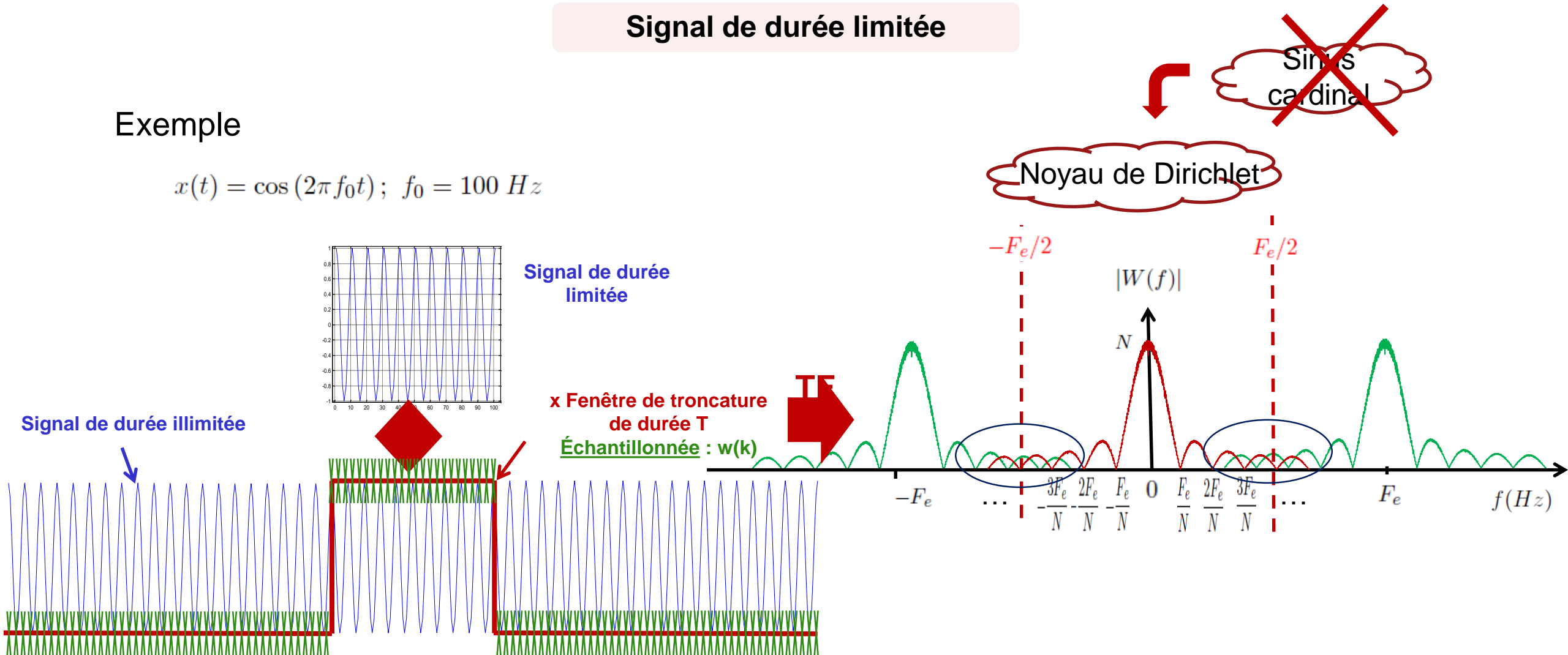
⇒ Utilisation de plusieurs fenêtres de troncature ou fenêtres de pondération

Transformée de Fourier Discrète

Signal de durée limitée

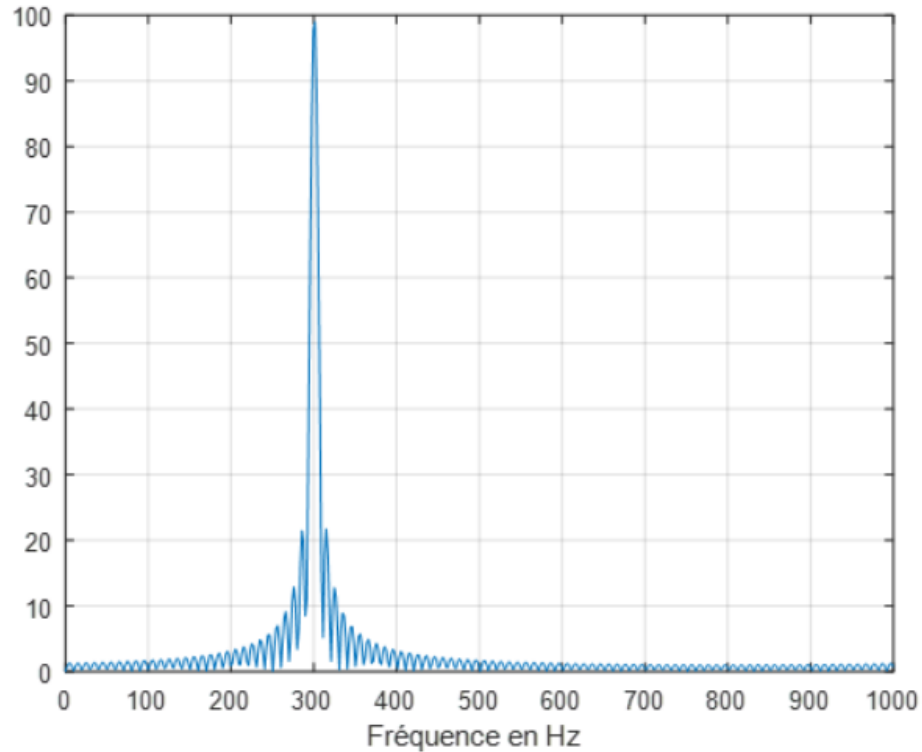
Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$



QUESTION 5

Allez sur **wooclap.com** et utilisez le code **SIGSEQ2**



Sachant que le signal a été correctement échantillonné avec une fréquence d'échantillonnage $F_e=1000$ Hz, ce tracé représente le module de la transformée de Fourier estimée en numérique :

- ① d'un cosinus de fréquence 300Hz
- ② d'une exponentielle de fréquence 300Hz
- ③ d'une fonction porte de largeur 0.05 s

Transformée de Fourier Discrète

Signal échantillonné et de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=101;     %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal
```

```
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal
```

```
figure, plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal
```

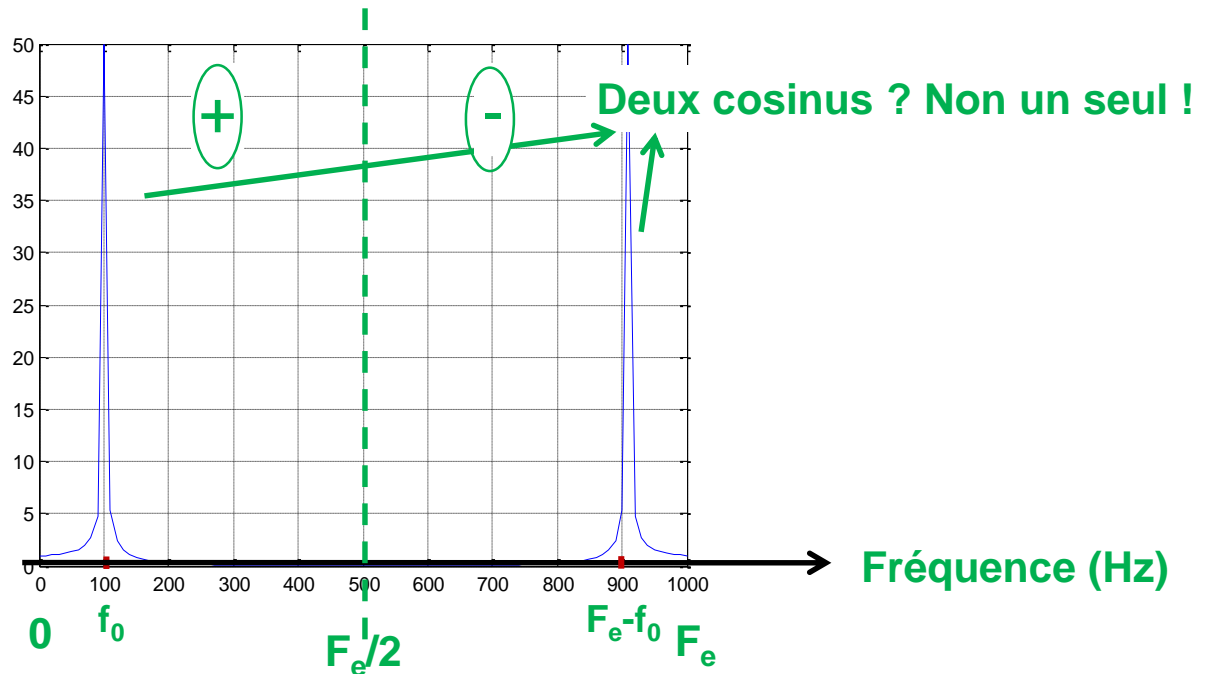
```
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal
```

```
figure
```

```
plot(linspace(0,Fe,length(X)),abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Transformée de Fourier Discrète

Signal échantillonné et de durée limitée

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;  %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;  %période d'échantillonnage  
N=101;    %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal
```

```
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:(N-1)*Te]);
```

```
%Tracé du signal
```

```
figure, plot(x)
```

```
%Calcul de la TFD du signal
```

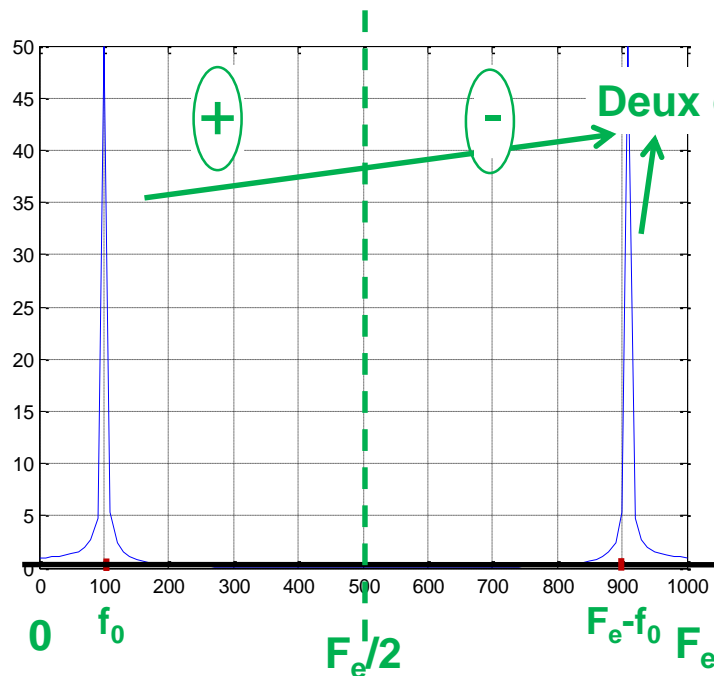
```
X=fft(x);
```

```
%Tracé du module de la TFD du signal
```

```
figure
```

```
plot(linspace(0,Fe,length(X)),abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Deux cosinus ? Non un seul !

Mais où sont
les noyaux
de Dirichlet ???



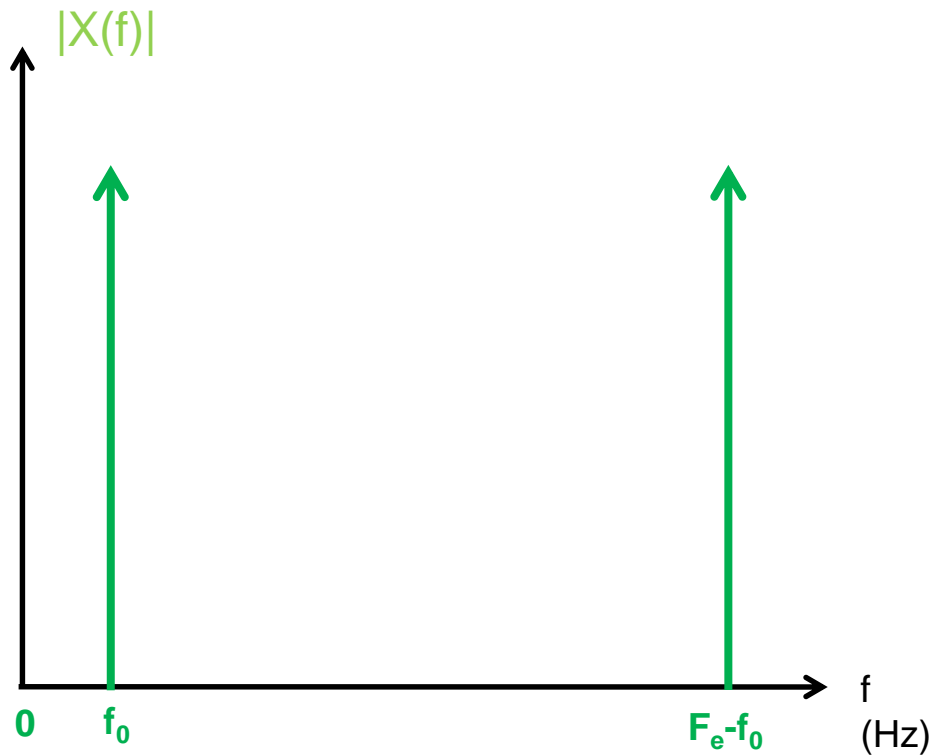
Fréquence (Hz)

Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

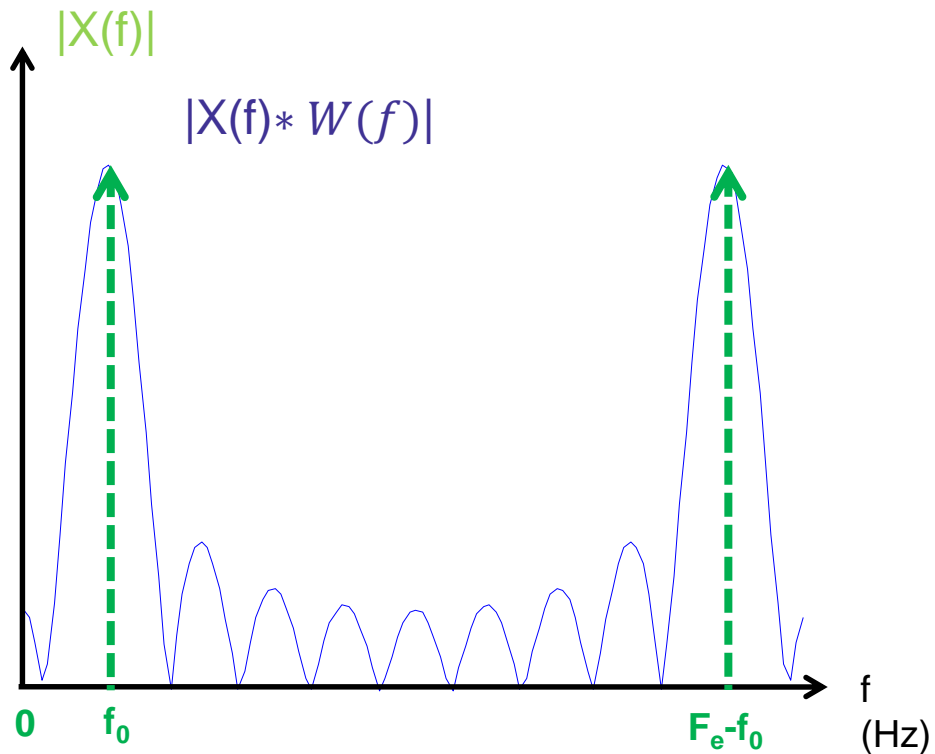


Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

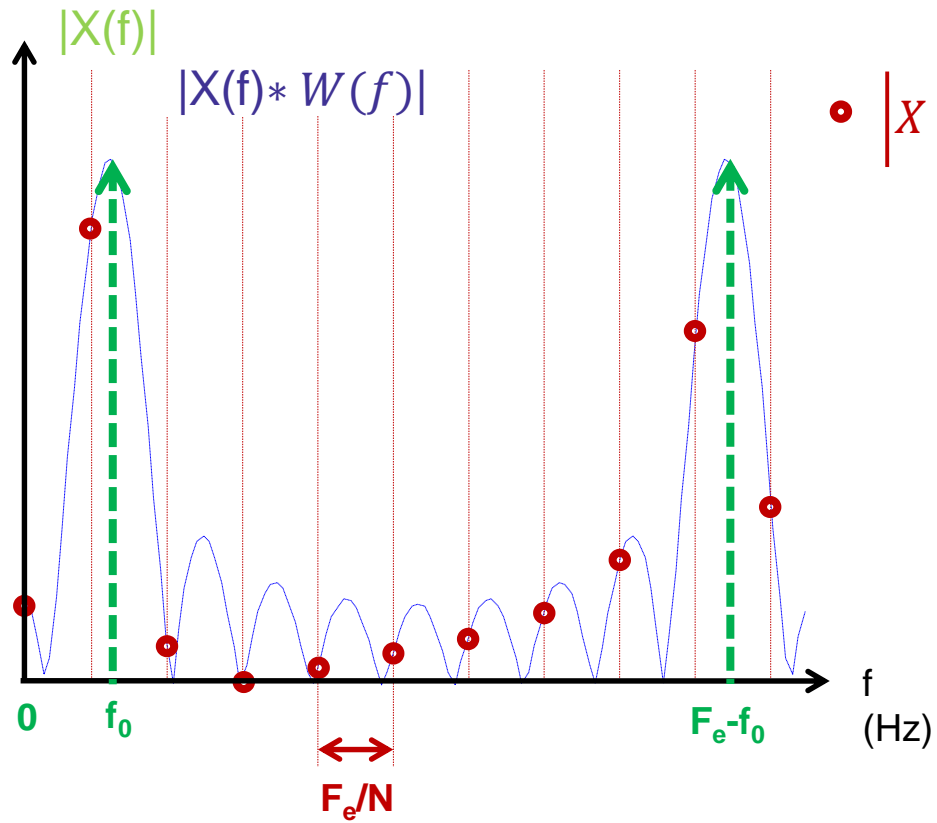


Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$



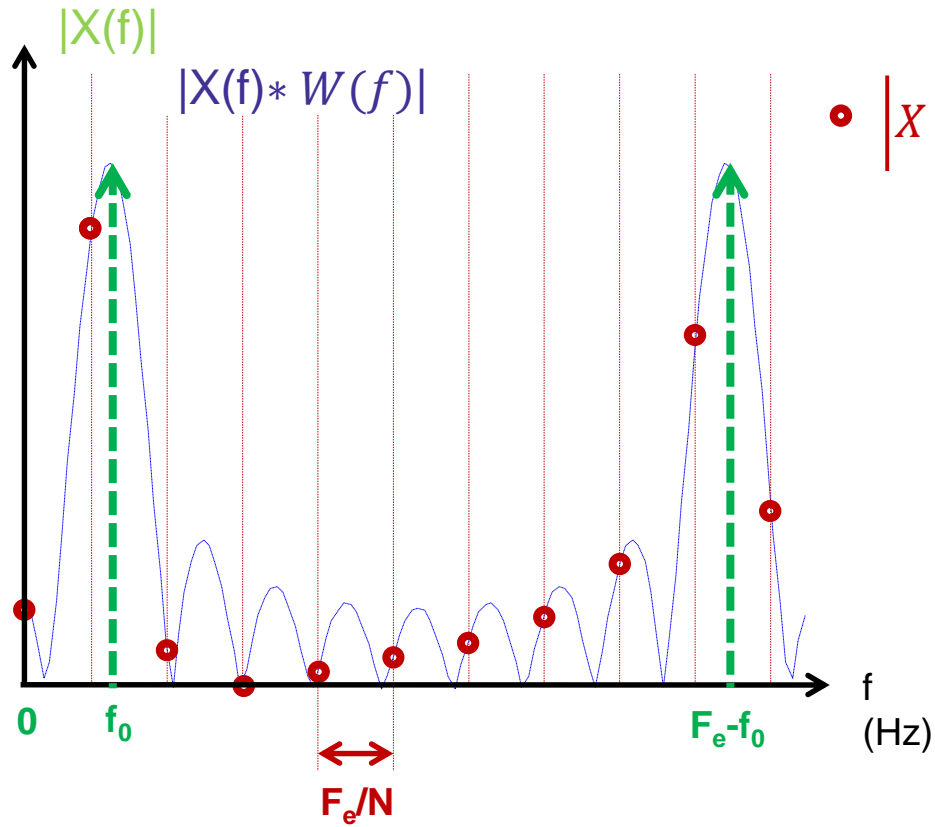
$$\bullet \left| X \left(n \frac{F_e}{N} \right) \right|_{n=0, \dots, N-1}$$

Transformée de Fourier Discrète

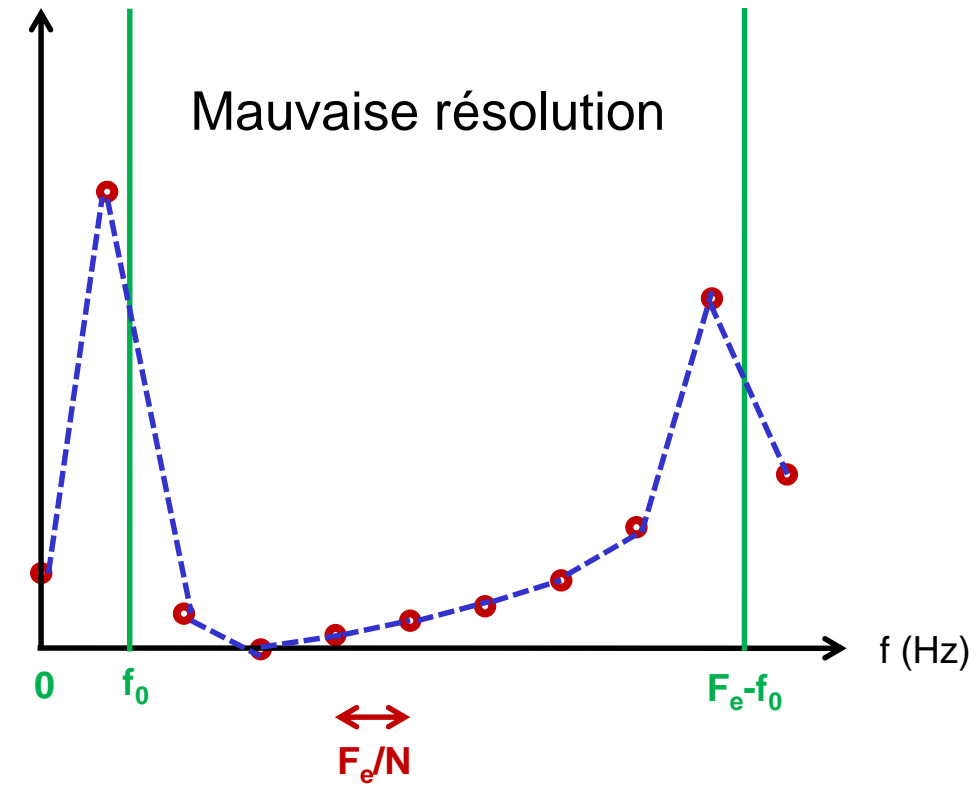
Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$



$$\bullet \left| X\left(n \frac{F_e}{N}\right) \right|_{n=0, \dots, N-1}$$



Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

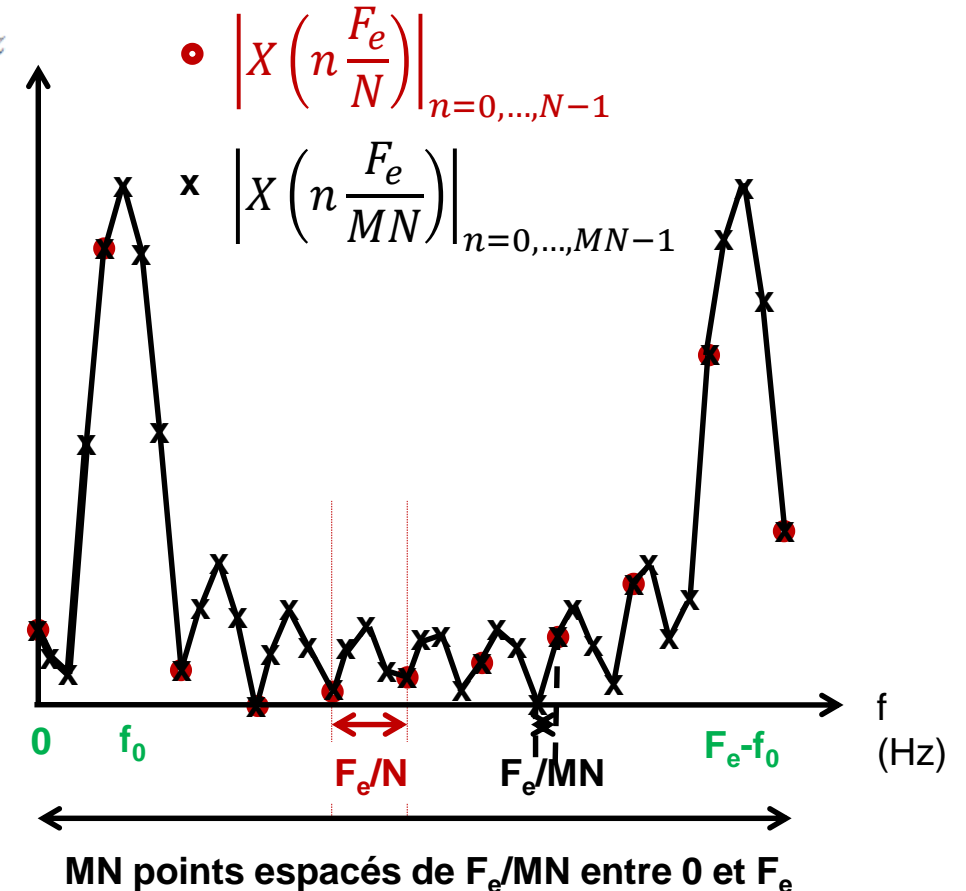
$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Interpolation par Zero padding :

$$\begin{aligned} y(k) &= x(k) \text{ pour } k = 0, \dots, N-1 \\ &= 0 \text{ pour } k = N, \dots, MN-1 \end{aligned}$$

$$Y(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{-j2\pi \frac{kn}{MN}} \quad \text{pour } k = 0, \dots, MN-1$$

TFD calculée avec un pas de $\frac{F_e}{MN}$



Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); \quad f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Code Matlab :

```
%Paramètres  
f0=100;    %fréquence du cosinus  
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage  
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage  
N=100;     %nombre d'échantillons
```

```
%Génération du signal  
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:N*Te]);
```

```
%Tracé du signal  
figure; plot([0:Te:N*Te],x)
```

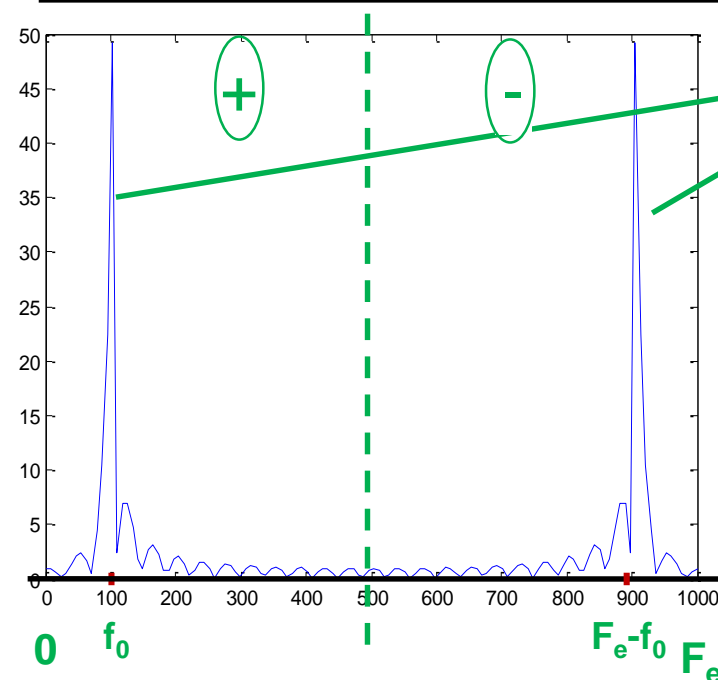
```
%Calcul de la TFD du signal
```

```
X=fft(x,128);
```

Utilisation de Zero Padding

```
%Tracé du module de la TFD du signal  
figure;  
plot(linspace(0,Fe,length(X)),abs(X))
```

Tracé du module de la TFD obtenu :



Deux cosinus ? Non un seul !

**Voilà
les noyaux de Dirichlet !**



Fréquence (Hz)

QUESTION 6

Allez sur wooclap.com et utilisez le code **SIGSEQ2**

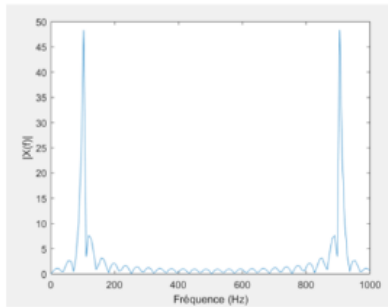


Figure 1 (ZP1)

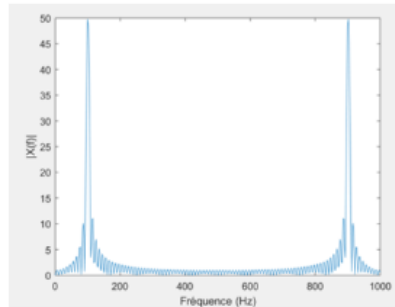


Figure 2 (ZP2)

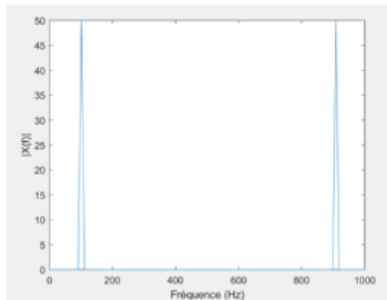


Figure 3 (ZP3)

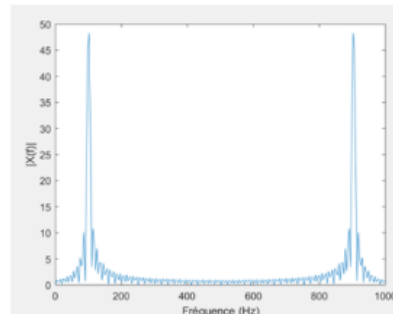


Figure 4 (ZP4)

Les quatre figures représentent le module de la TFD d'un cosinus de fréquence 100 Hz échantillonné à 1000 Hz. Elles utilisent différents paramètres de Zero Padding pour ce tracé (ZP1, ZP2, ZP3, ZP4). A t-on :

- ① ZP1>ZP2>ZP3>ZP4
- ② ZP2>ZP4>ZP1>ZP3
- ③ ZP4>ZP3>ZP2>ZP1
- ④ ZP3>ZP1>ZP4>ZP2

Transformée de Fourier Discrète

Echantillonnage de la TFD

Exemple

$$x(t) = \cos(2\pi f_0 t); f_0 = 100 \text{ Hz}$$

Simulation sous Matlab :

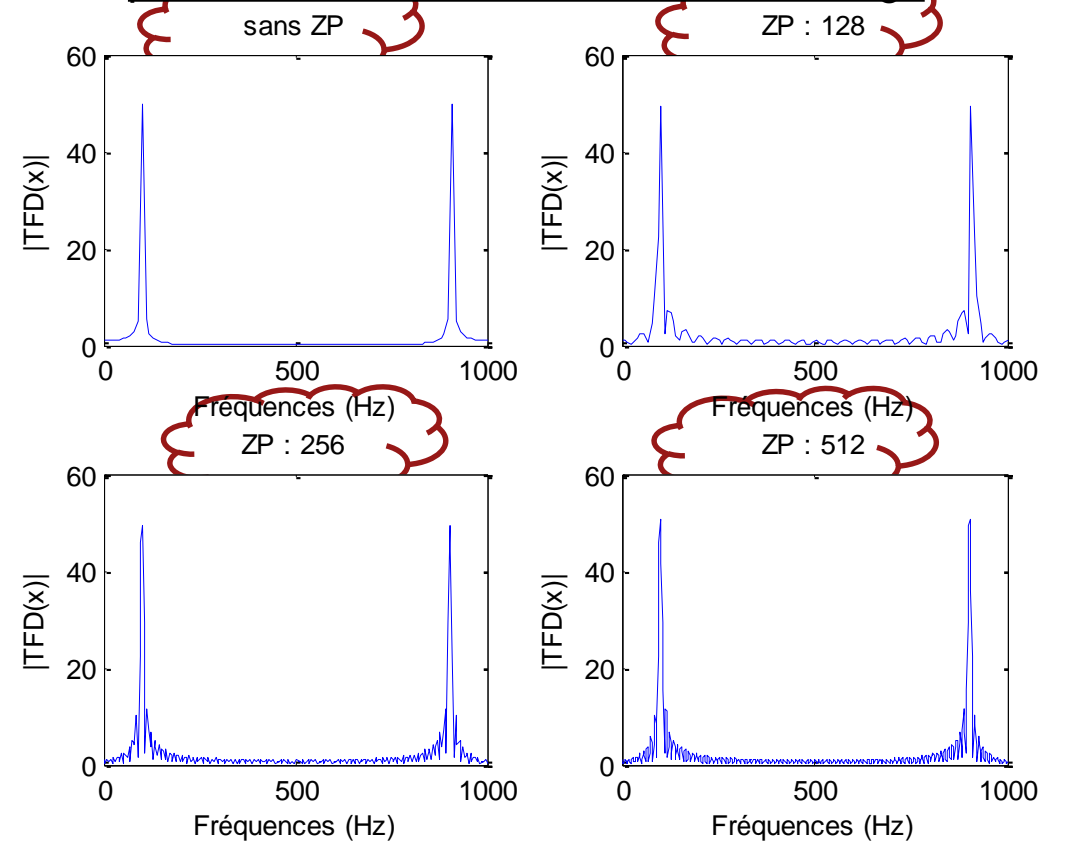
```
%Paramètres
f0=100;    %fréquence du cosinus
Fe=1000;   %fréquence d'échantillonnage
Te=1/Fe;   %période d'échantillonnage
N=100;     %nombre d'échantillons

%Tracé du module de la TFD du signal
figure;
subplot(2,2,1)
plot(linspace(0,Fe,length(X1)),abs(X1))
xlabel('Fréquences (Hz)')
subplot(2,2,2)
plot(linspace(0,Fe,length(X2)),abs(X2))
xlabel('Fréquences (Hz)')
subplot(2,2,3)
plot(linspace(0,Fe,length(X3)),abs(X3))
xlabel('Fréquences (Hz)')
subplot(2,2,4)
plot(linspace(0,Fe,length(X4)),abs(X4))
xlabel('Fréquences (Hz)')

%Génération du signal
x=cos(2*pi*f0*[0:Te:N*Te]);

%Calcul de la TFD du signal
X1=fft(x);
X2=fft(x,128);
X3=fft(x,256);
X4=fft(x,512);
```

Tracé du module de la TFD du signal pour différentes valeurs de Zero Padding :



Transformée de Fourier Discrète

Transformée de Fourier (TF)



Transformée de Fourier Discrète
(TFD)

Echantillonnage fréquentiel

$$X(f) = \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{-j2\pi f k T_e} \rightarrow \left\{ X\left(n \frac{F_e}{N}\right) \right\}_{n=0, \dots, N-1}$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{j2\pi f t} dt \rightarrow \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{j2\pi f k T_e} \rightarrow \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{j2\pi \frac{nk}{N}}, n = 0, \dots, N-1$$

Impact : Mauvaise résolution de la TFD

=> Nécessité d'interpoler dans le domaine des fréquences (Zero Padding)

Transformée de Fourier (TF)

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j2\pi f t} dt$$

Transformée de Fourier inverse (TF⁻¹)

$$x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} X(f) e^{+j2\pi f t} df$$

Transformée de Fourier Discrète (TFD)

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) e^{-j2\pi \frac{kn}{N}}, n = 0, \dots, N-1$$

Transformée de Fourier Discrète inverse (TFD⁻¹)

$$x(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} X(n) e^{+j2\pi \frac{kn}{N}}, k = 0, \dots, N-1$$

Echantillonnage temporel

$$x(t) \rightarrow \{x(kT_e)\}_{k=-\infty, \dots, +\infty}$$

⇒ Périodisation de la TFD

⇒ !! Respecter la condition de Shannon !!

⇒ !! Lecture des tracés !!

Signal de durée limitée

$$\{x(kT_e)\}_{k=-\infty, \dots, +\infty} \rightarrow \{x(kT_e)\}_{k=0, \dots, N-1}$$

⇒ Distorsion de la TFD attendue (analyse spectrale numérique avec pouvoir séparateur limité et apparition d'ondulations)

⇒ Utilisation de plusieurs fenêtres de pondération

Echantillonnage fréquentiel

$$X(f) = \sum_{k=0}^{N-1} x(kT_e) e^{-j2\pi f k T_e} \rightarrow \left\{ X\left(n \frac{F_e}{N}\right) \right\}_{n=0, \dots, N-1}$$

⇒ Mauvaise résolution de la TFD obtenue

⇒ Interpolation fréquentielle par Zero Padding

Transformée de Fourier Discrète

Propriétés

→ Linéarité $TFD [x_1(k) + \lambda x_2(k)] = TFD [x_1(k)] + \lambda TFD [x_2(k)]$

→ Translation => rotation de phase $TFD [x(k - k_0)] = X(n) e^{-j2\pi \frac{k_0 n}{N}}$

→ Symétrie hermitienne $X(N - n) = X(-n) = X^*(n)$.

!! La TFD et la TFD⁻¹ transforment un produit en produit de convolution circulaire !!

→ Convolution circulaire $X_1(n)X_2(n) \xrightarrow{TFD^{-1}} x_1(k) \otimes x_2(k) = \sum_{p=0}^{N-1} x_1(p)x_2([k - p]_{modulo\ N})$

→ Egalité de Parseval $\sum_{k=0}^{N-1} |x(k)|^2 = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |X(n)|^2$

→ Algorithme de calcul rapide (Fast Fourier Transform Algorithm : FFT) : $N \log_2(N)$ MAC $\ll N^2$ pour N points

Transformée de Fourier Discrète

Convolution circulaire

Convolution linéaire (« classique ») :

$$(x_1 * x_2)(k) = \sum_{p=-\infty}^{+\infty} x_1(p)x_2(k-p)$$

Convolution circulaire :

$$(x_1 \otimes x_2)(k) = \sum_{p=-\infty}^{+\infty} x_1(p)x_2((k-p)_{\text{modulo } N})$$

Exemple

$x_1(p) :$... 0 0 0 1 2 3 0 0 0 ...
 $x_2(p) :$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ...

$k=-3$.. 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 0
 $k=-2$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 1
 $k=-1$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 3
 $k=0$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 6
 $k=1$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 5
 $k=2$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 3
 $k=3$... 0 0 0 1 1 1 0 0 0 ... → 0

$x_1(p_{\text{modulo } N}) :$... 1 2 3 1 2 3 1 2 3 ...
 $x_2(p_{\text{modulo } N}) :$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ...

$k=-3$.. 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=-2$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=-1$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=0$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=1$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=2$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6
 $k=3$... 1 1 1 1 1 1 1 1 1 ... → 6

Transformée de Fourier Discrète

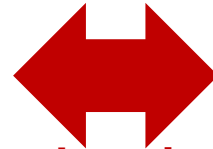
Convolution circulaire

Convolution lineaire (« classique ») :

$$(x_1 * x_2)(k) = \sum_{p=-\infty}^{+\infty} x_1(p)x_2(k-p)$$

Convolution circulaire :

$$(x_1 \otimes x_2)(k) = \sum_{p=-\infty}^{+\infty} x_1(p)x_2((k-p)_{\text{modulo } N})$$



En prolongeant les signaux par N zéros



Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

TFD d'ordre $N = 2^p \Rightarrow N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times e^{-j2\pi \frac{kn}{MN}} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times W_N^{-kn} \quad n = 0, \dots, N-1$$

Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

TFD d'ordre $N = 2^p \Rightarrow N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times e^{-j2\pi \frac{kn}{N}} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times W_N^{-kn} \quad n = 0, \dots, N-1$$

Première décomposition $\Rightarrow N + 2(N/2)^2 = N + N^2/2 < N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = X_1(n) + W_N^{-n} \times X_2(n), \quad n = 0, \dots, N-1 \quad N \text{ opérations (+/x)}$$

Indices pairs
(TFD d'ordre N/2)

 $X_1(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Indices impairs
TFD d'ordre N/2

 $X_2(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i+1) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

TFD d'ordre $N = 2^p \Rightarrow N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times e^{-j2\pi \frac{kn}{N}} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times W_N^{-kn} \quad n = 0, \dots, N-1$$

Première décomposition $\Rightarrow N + 2(N/2)^2 = N + N^2/2 < N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = X_1(n) + W_N^{-n} \times X_2(n), \quad n = 0, \dots, N-1 \quad N \text{ opérations (+/x)}$$

Indices pairs
(TFD d'ordre N/2)

 $X_1(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Indices impairs
TFD d'ordre N/2

 $X_2(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i+1) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Deuxième décomposition $\Rightarrow 2(N/2) + 4(N/4)^2 = N + N^2/4 < N^2$ opérations (+/x)

$X_1(n) = X_{11}(n) + W_{N/2}^{-n} X_{12}(n)$

Indices pairsIndices impairs

$X_2(n) = X_{21}(n) + W_{N/2}^{-n} X_{22}(n)$

Indices pairsIndices impairs

4 TFDs d'ordre N/4

Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

TFD d'ordre $N = 2^p \Rightarrow N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times e^{-j2\pi \frac{kn}{MN}} = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \times W_N^{-kn} \quad n = 0, \dots, N-1$$

Première décomposition $\Rightarrow N + 2(N/2)^2 = N + N^2/2 < N^2$ opérations (+/x)

$$X(n) = X_1(n) + W_N^{-n} \times X_2(n), \quad n = 0, \dots, N-1 \quad N \text{ opérations (+/x)}$$

Indices pairs
(TFD d'ordre N/2)

 $X_1(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Indices impairs
TFD d'ordre N/2

 $X_2(n) = \sum_{i=0}^{N/2-1} x(2i+1) W_{N/2}^{-in}, \quad i = 0, \dots, N/2-1$

Deuxième décomposition $\Rightarrow 2(N/2) + 4(N/4)^2 = N + N^2/4 < N^2$ opérations (+/x)

$X_1(n) = X_{11}(n) + W_{N/2}^{-n} X_{12}(n)$

Indices pairs Indices impairs

$X_2(n) = X_{21}(n) + W_{N/2}^{-n} X_{22}(n)$

Indices pairs Indices impairs

4 TFDs d'ordre N/4

⋮

$$p \frac{N}{2} \text{ TFD d'ordre } 2 \Rightarrow p \times \frac{N}{2} \times 2 = N \log_2(N) \text{ opérations (+/x)} \ll N^2$$

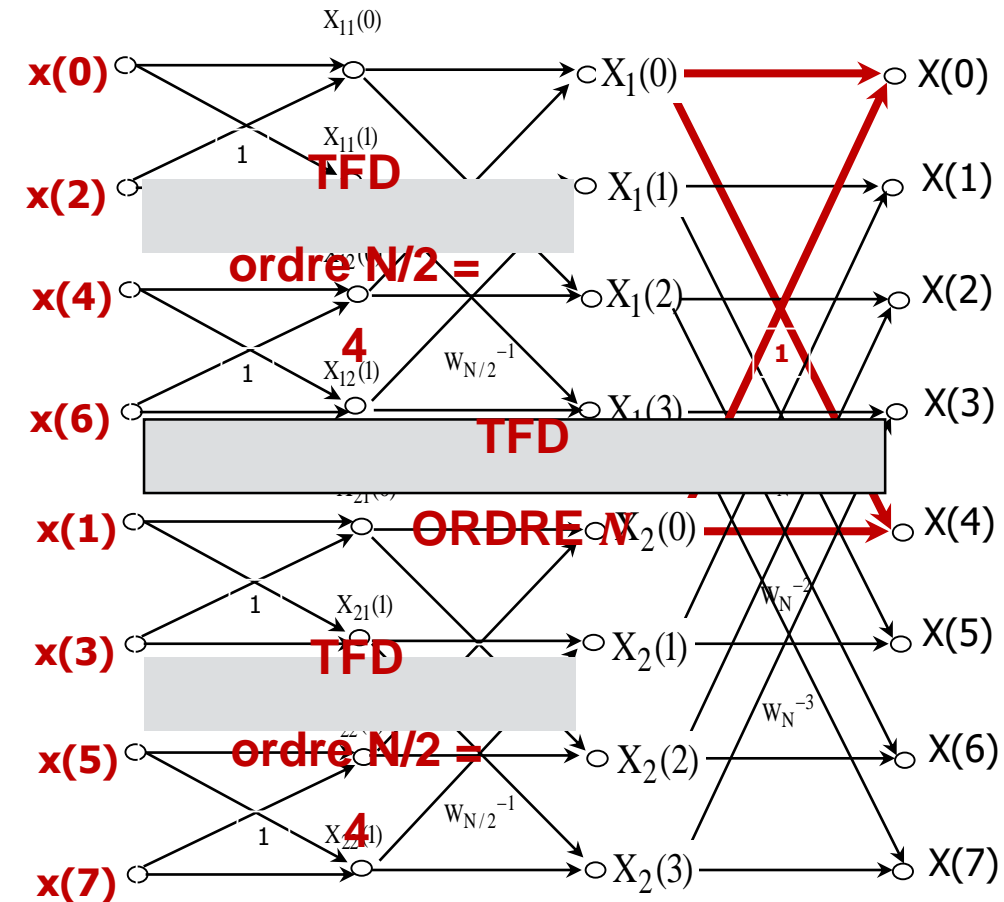
Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

Exemple pour $N = 2^p = 2^3 = 8$ points de signal

$$X(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) e^{-j2\pi \frac{kn}{N}}, \quad n = 0, \dots, N-1$$

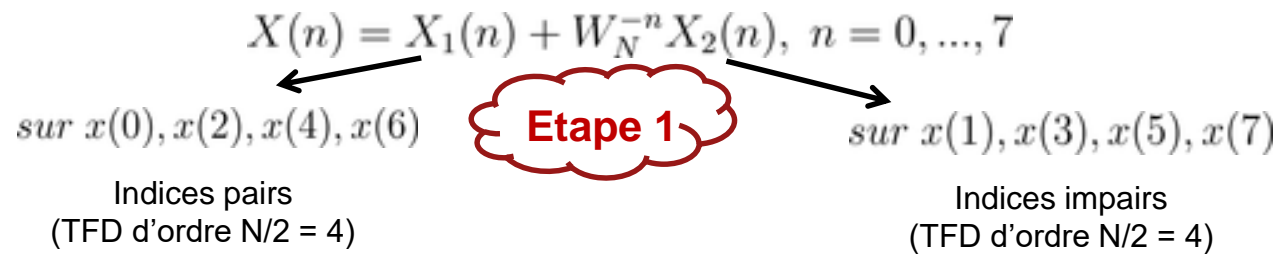
$N^2 = 64$ opérations d'addition/multiplication (+/×)



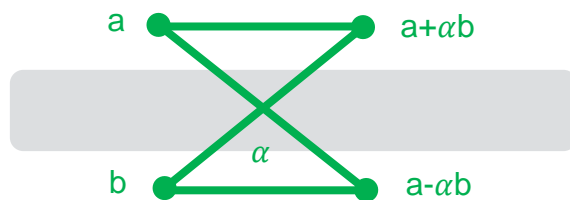
Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

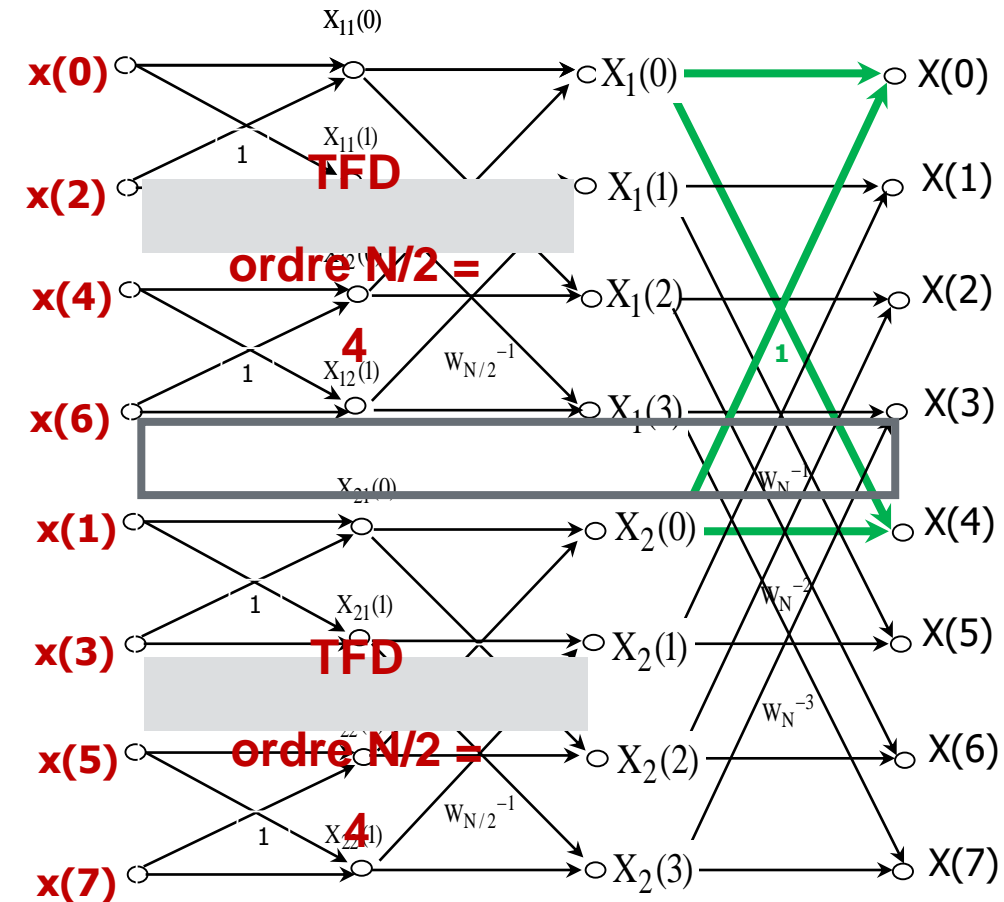
Exemple pour $N = 2^p = 2^3 = 8$ points de signal



$$2 \times \left(\frac{N}{2}\right)^2 + N = \frac{N^2}{2} + N = 40 < N^2 = 64 \text{ opérations (+/\times)}$$



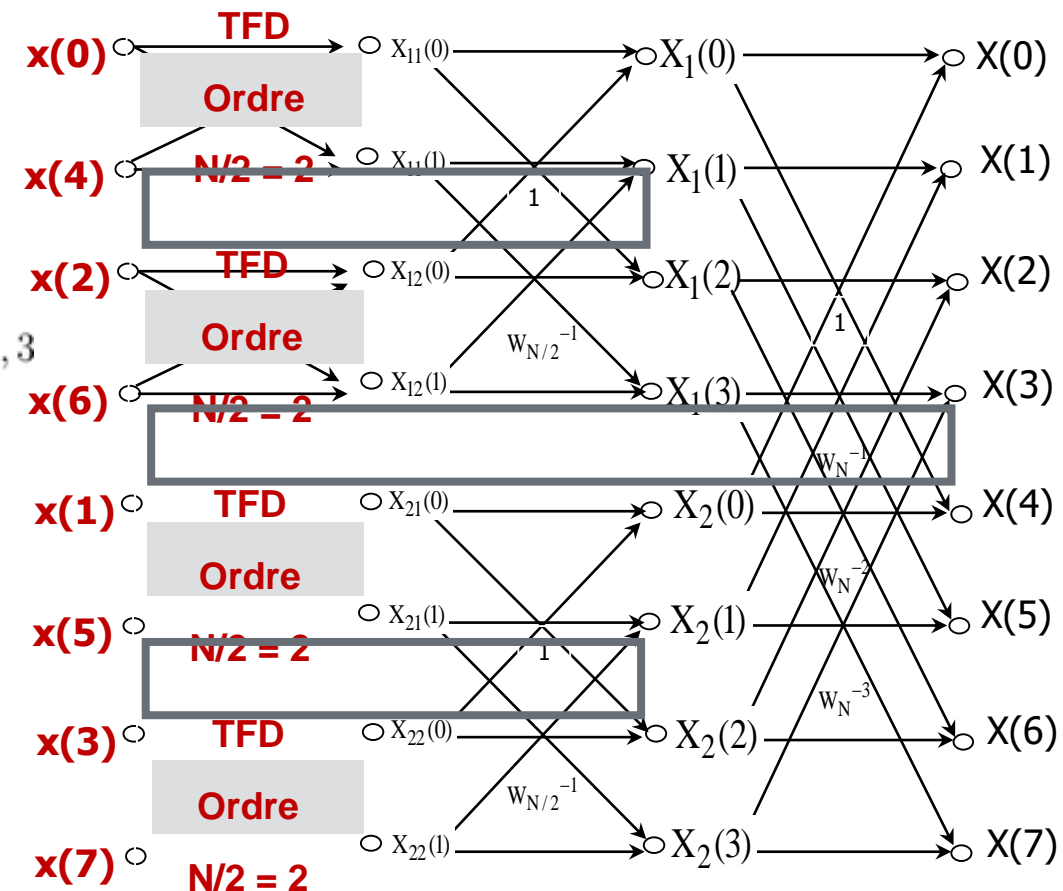
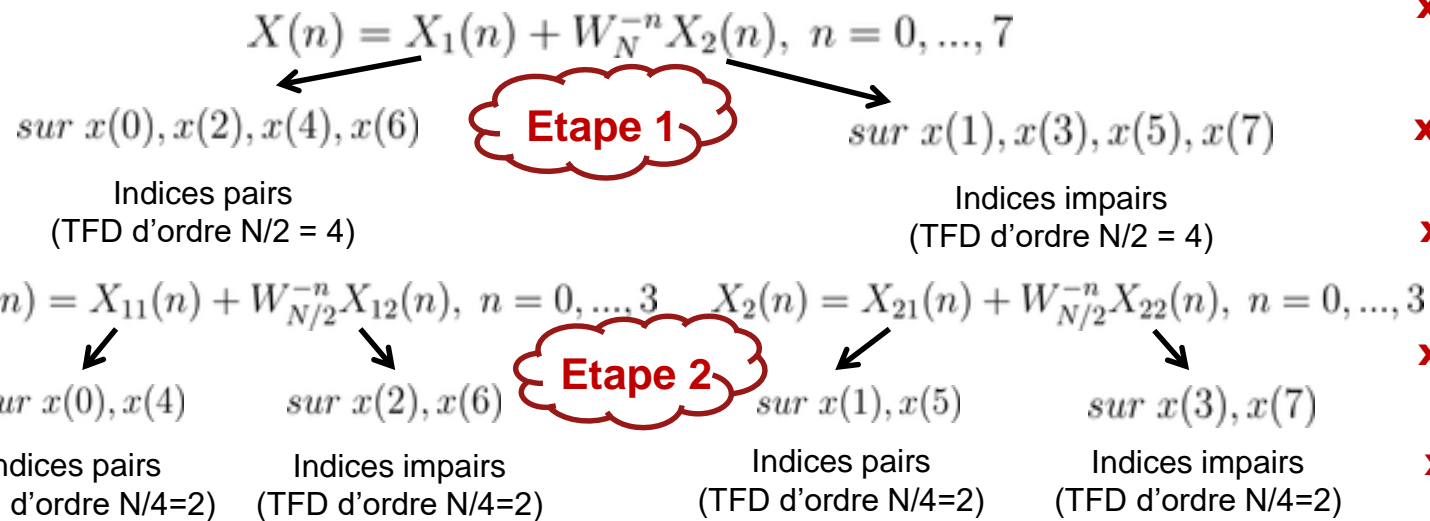
Papillon de la FFT
= 2 opérations +/x



Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

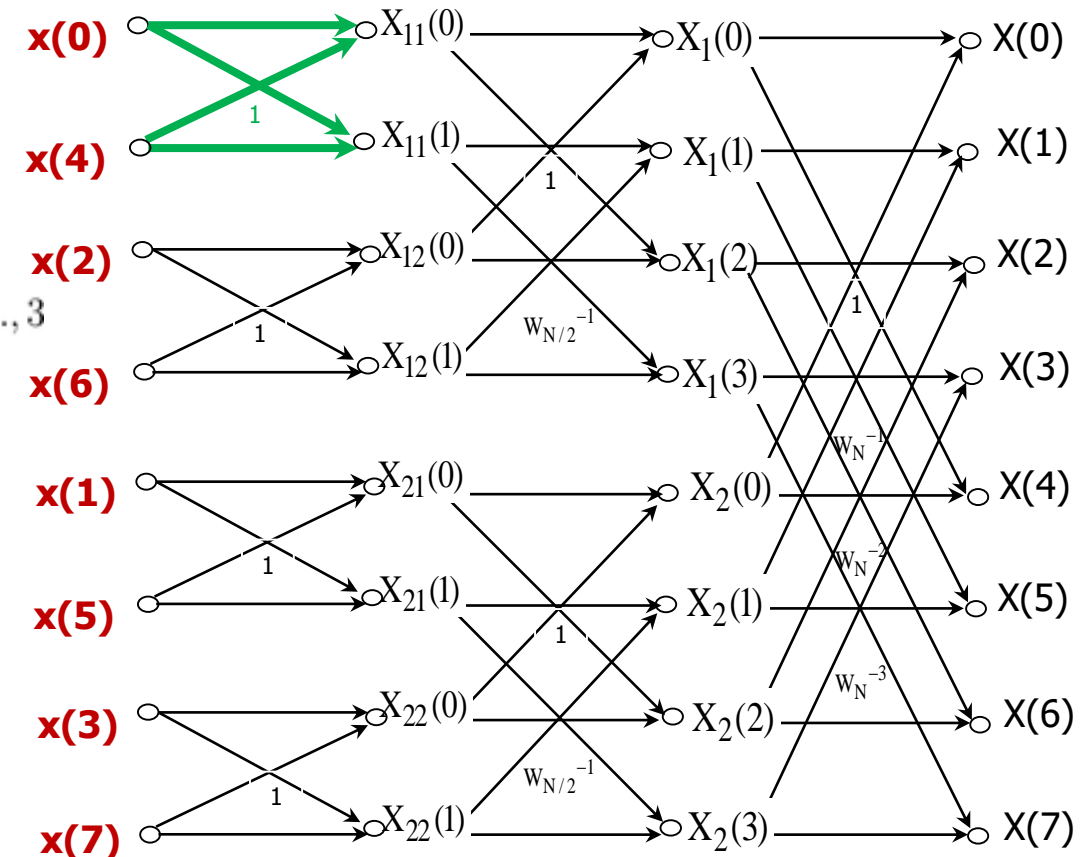
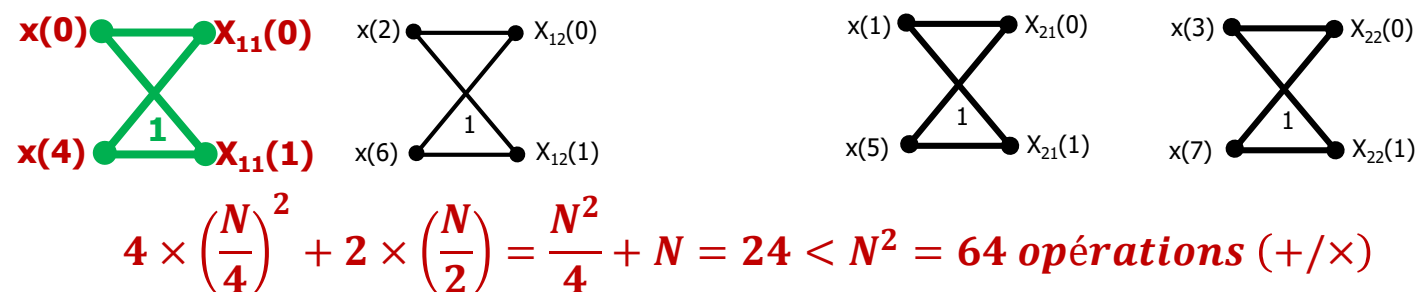
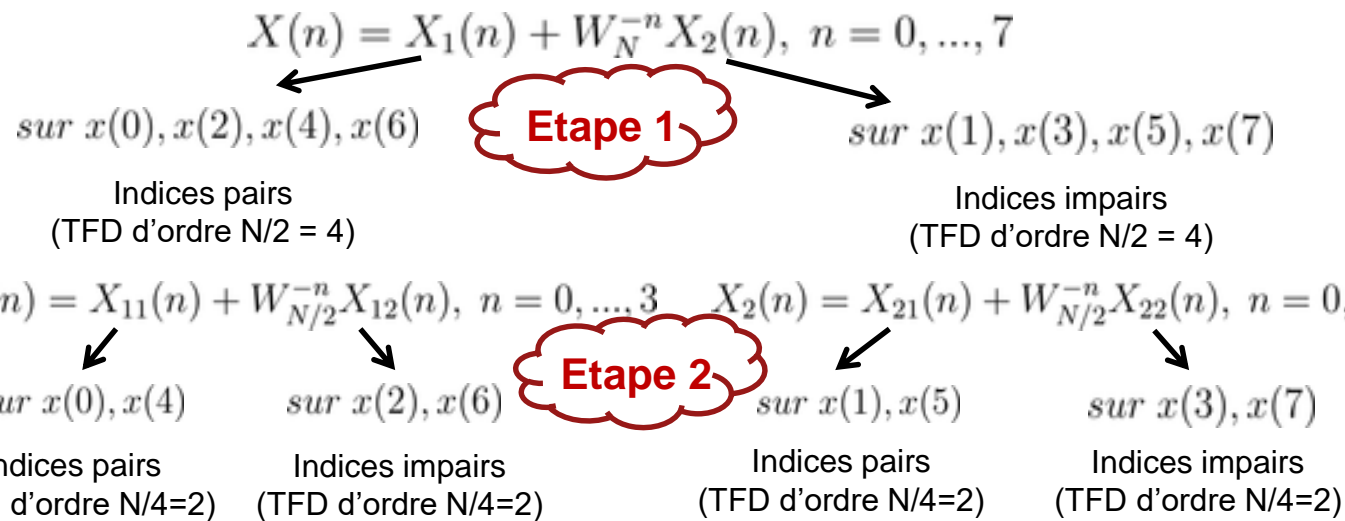
Exemple pour $N = 2^p = 2^3 = 8$ points de signal



Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

Exemple pour $N = 2^p = 2^3 = 8$ points de signal



Transformée de Fourier Discrète

Algorithme de la FFT (Cooley Tuckey)

Exemple pour $N = 2^p = 2^3 = 8$ points de signal

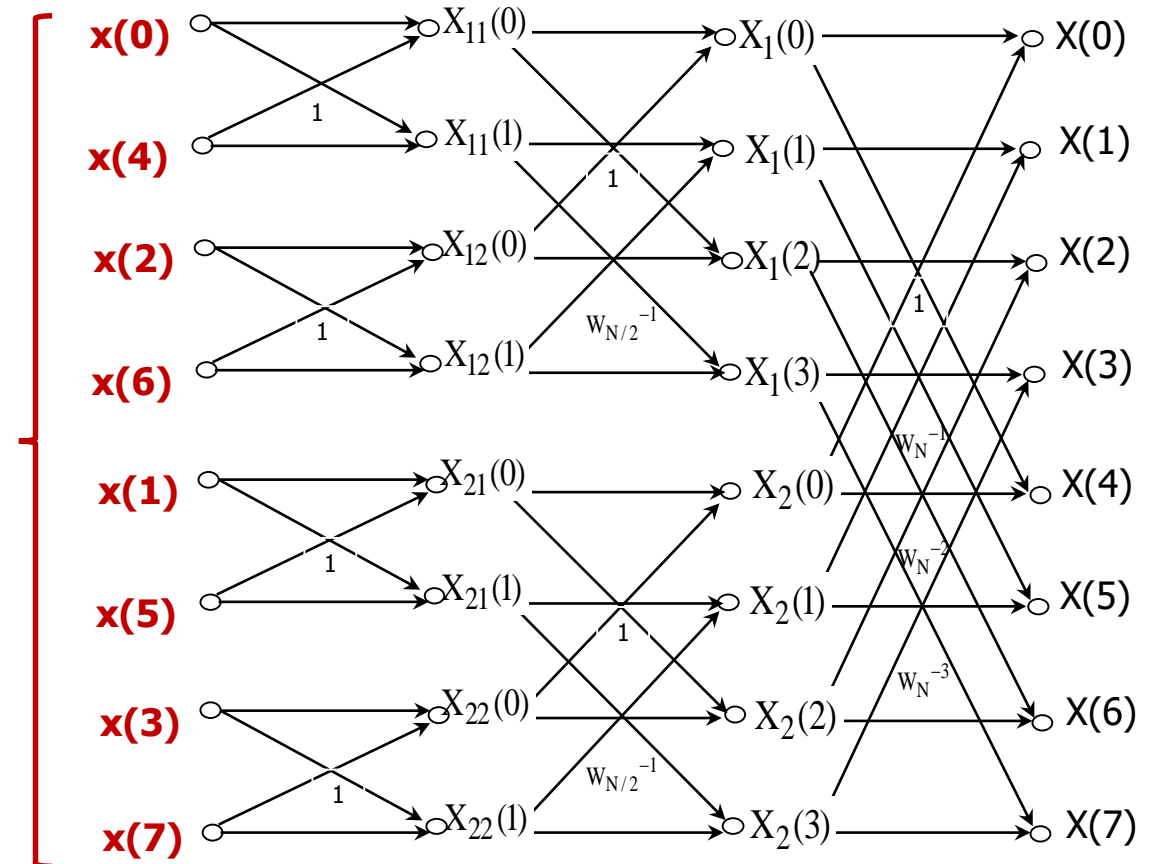
$$p \times \left(\frac{N}{2}\right) \times 2 = 24 < N^2 = 64 \text{ opérations (+/\times)}$$

Présentation des données à l'algorithme :

Entrelacement temporel

k	rep. binaire	renv. Bits	nouvel ind.	echantillon
0	"000"	"000"	0	x(0)
1	"001"	"100"	4	x(4)
2	"010"	"010"	2	x(2)
3	"011"	"110"	6	x(6)
4	"100"	"001"	1	x(1)
5	"101"	"101"	5	x(5)
6	"110"	"011"	3	x(3)
7	"111"	"111"	7	x(7)

algorithme de renversement de l'adresse binaire
(« bit reversal »)



Transformée de Fourier Discrète

En résumé

- Echantillonnage temporel => périodisation spectrale
 - Respecter la condition de Shannon
 - Attention à la lecture des tracés de la TFD, à la lecture de l'échelle fréquentielle
- Signal de durée limitée => distorsion de la TFD attendue (analyse spectrale numérique avec un pouvoir séparateur limité, apparition d'ondulations)
 - Utiliser plusieurs fenêtres de pondération du signal
 - => différents pouvoirs séparateurs, différents taux d'ondulation pour l'analyse spectrale numérique
- Echantillonnage spectral
 - Attention à la mauvaise visualisation de la TFD (résolution insuffisante)
 - => nécessité d'interpoler (méthode du zero padding)
 - TFD et TFD^{-1} transforment un produit en produit de convolution circulaire
 - => si besoin, convolution linéaire = convolution circulaire en prolongeant les signaux par des zéros
- Algorithme de calcul rapide : FFT = Fast Fourier Transform
 - Condition nombre de points de signal $N=2^p$ => décomposition en sous suites entrelacées