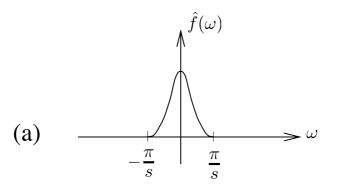
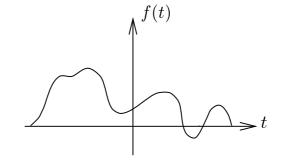
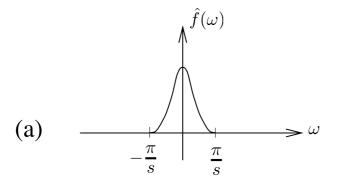
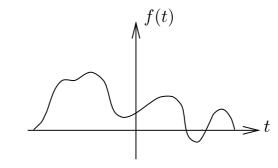
### IMN-359

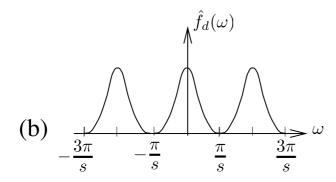
Cours Limites de Fourier

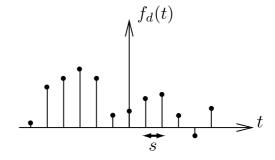


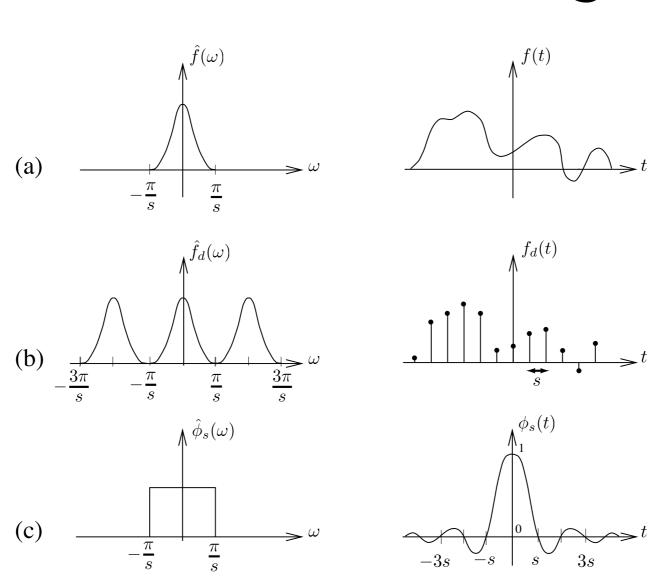


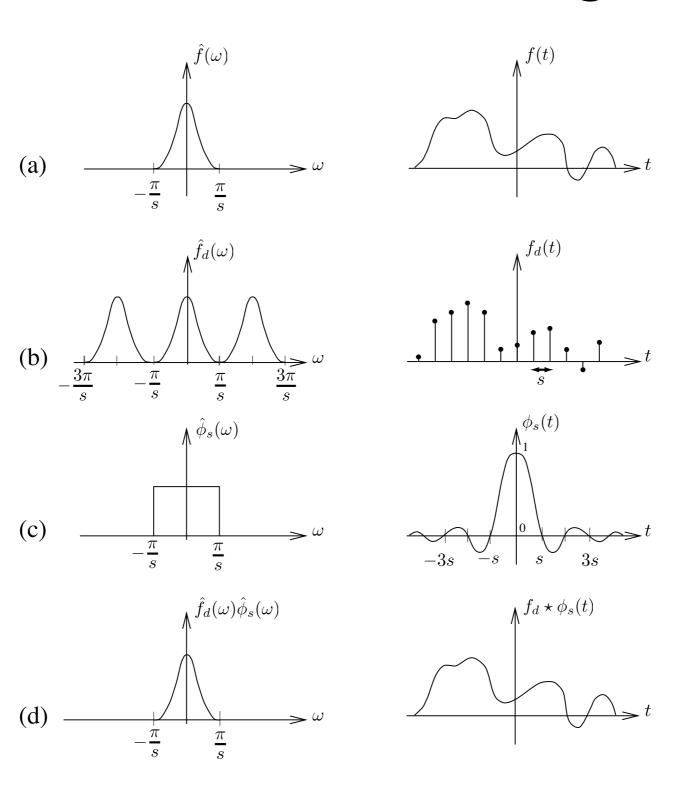


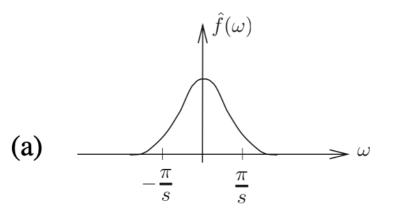


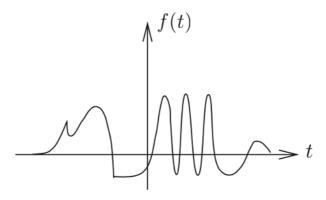


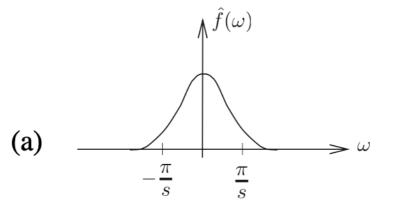


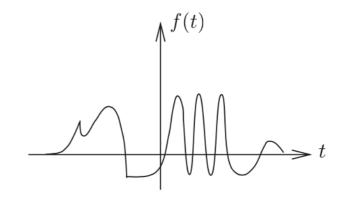


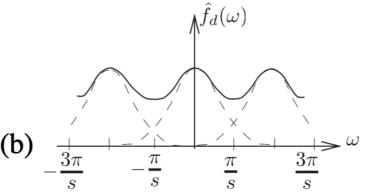


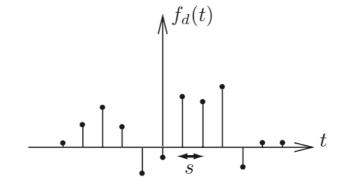




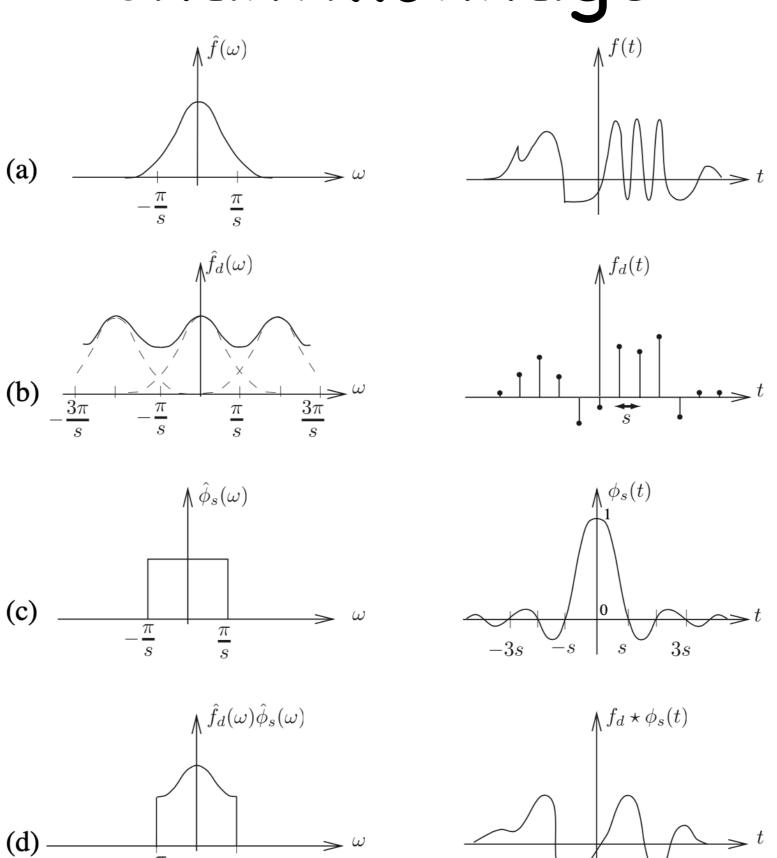












 $-\frac{\pi}{s}$ 

 $\frac{\pi}{s}$ 

### Thm d'échantillonnage

La bande fréquences (f\_b = 1/ts) qui délimitent le signal dépend de l'échantillonnage (ts) linspace(-2pi, 2pi, 1000) vs linspace(-2pi, 2pi, 100)

### Thm d'échantillonnage

- Donc, tant que le signal est échantillonné à f\_max\*2 (avec au moins f\_max\*2 + 1 points), il n'y aura pas de problèmes de recouvrement dans Fourier (f\_max est la fréquence max du signal à reconstruire... qu'on ne sait pas en pratique)
- © Cette fréquence critique s'appelle la fréquence de Shannon (europe) ou Nyquist (amérique) f\_nyquist = 2 \* f\_max

### Thm d'échantillonnage

Si Nyquist/Shannon non-respecté, on a du repliement dans Fourier. Les hautes fréquences du signal se replient et viennent contaminer les basses fréquences

(démo07, si on a un signal avec des cos à 3 et 8 Hz dedans mais qu'on échantillonne à 5Hz, les hautes fréquences de 8Hz se replient à 2Hz dans Fourier)

## Problème d'échantillonnage

Repliement

Artéfactes de géométriques

Bruit

Interférences

#### Solutions TP3

- Convolution
- Théorème de convolution
- Conservation d'énergie
- Filtrage passe-bas
- Zero-padding (interpolation linéaire)
- Échantillonnage

## Problème d'échantillonnage

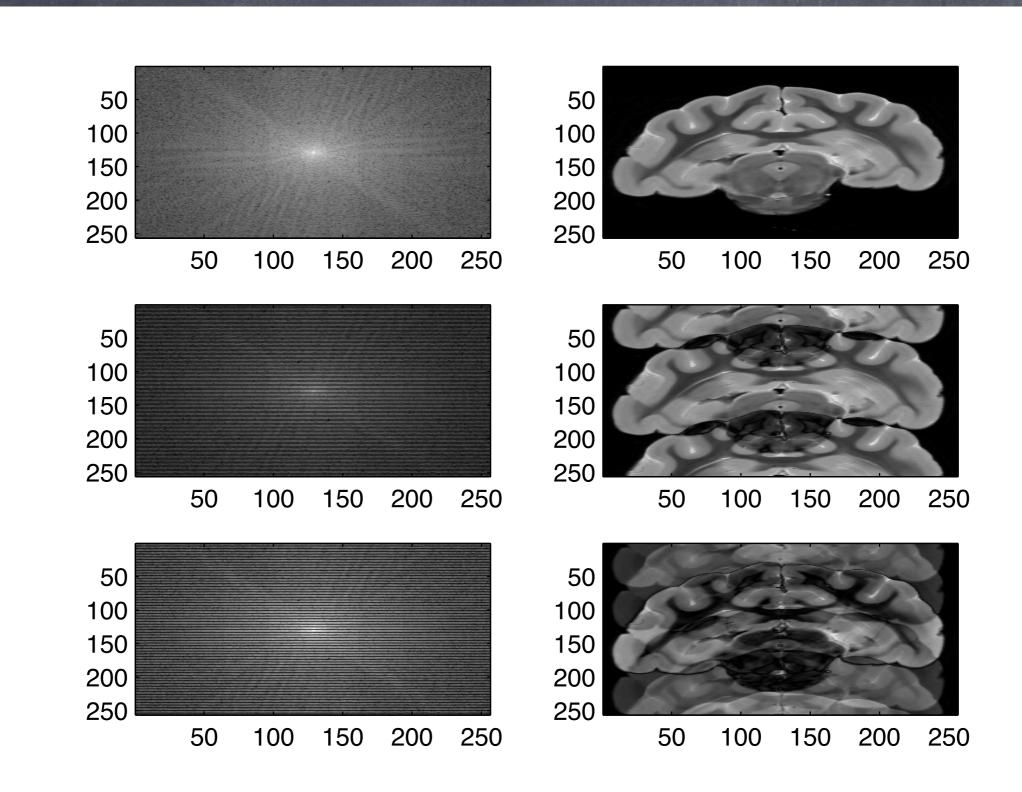
Repliement

Artéfactes de géométriques

Bruit

Interférences

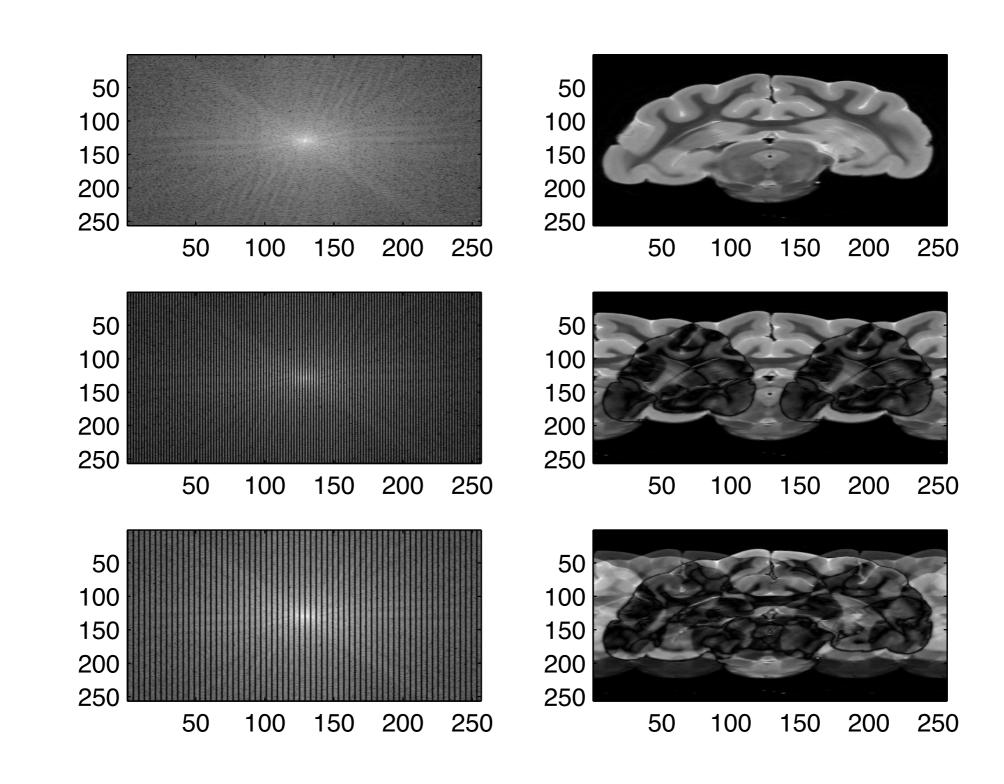
#### Repliements horizontaux



50%

25%

#### Repliements verticaux



50%

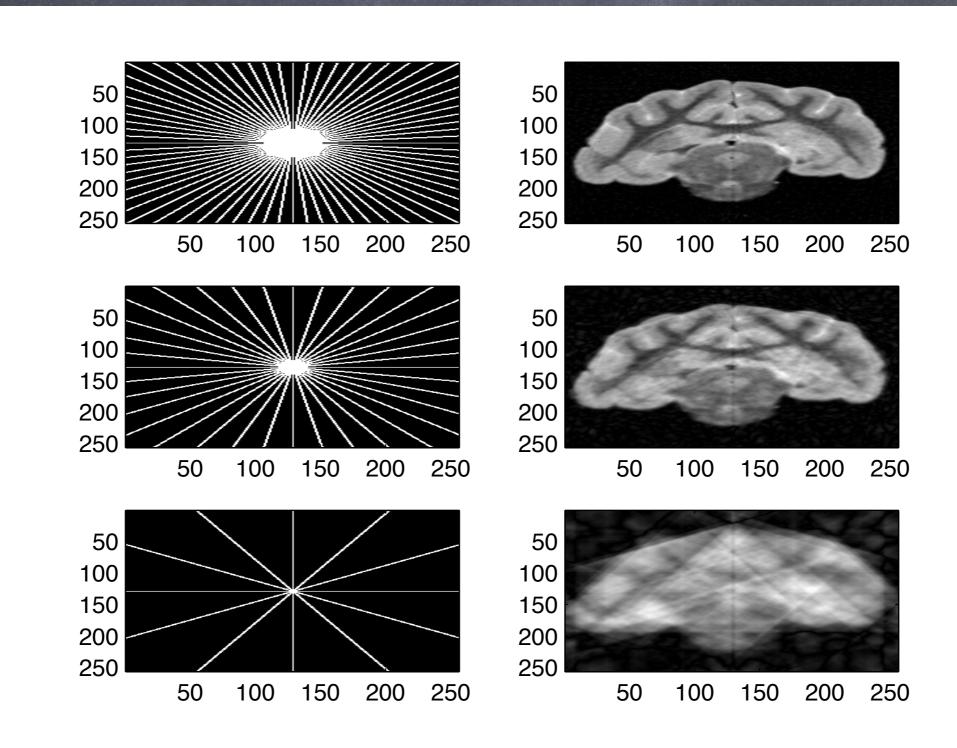
25%

#### Artéfactes radiales

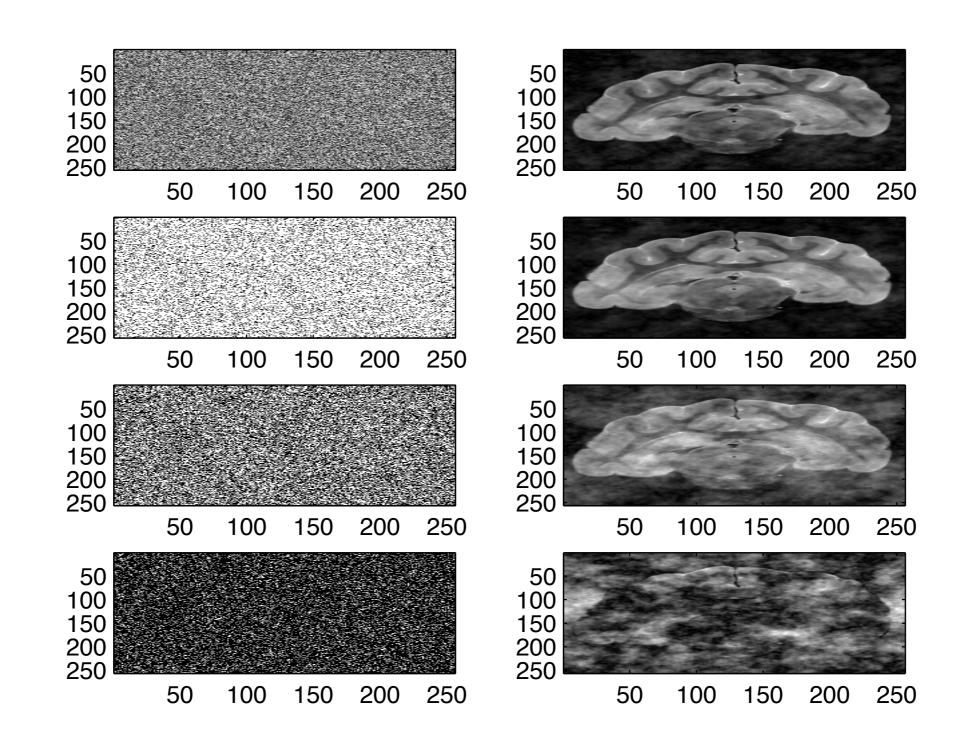
36 rayons

18 rayons

6 rayons



#### Artéfactes mouchetés

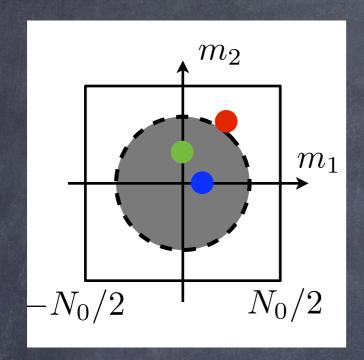


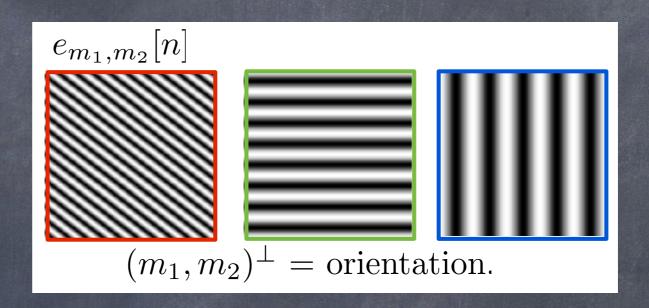
80%

50%

20%

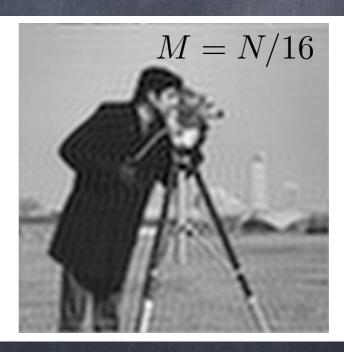
#### Fourier & discontinuities

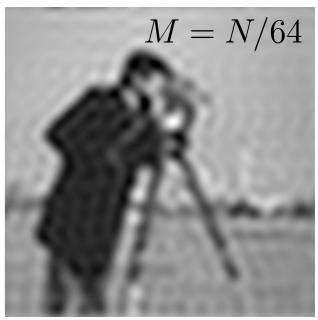










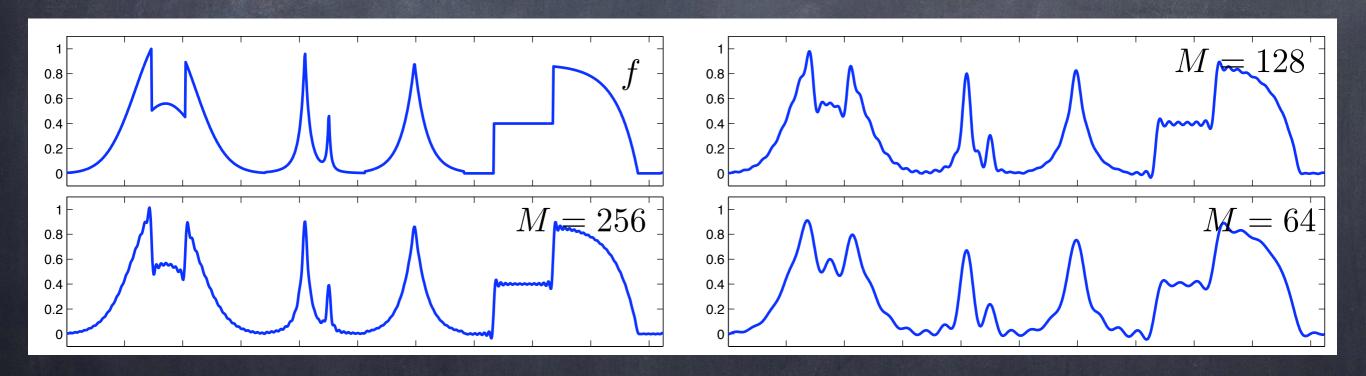


[Peyré, Numerical Tour of Signal Processing]

#### Fourier & discontinuities

Linear Fourier approximation:

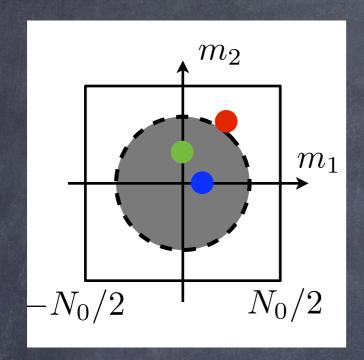
$$f_M = \sum_{m=-M/2}^{M/2} \langle f, e_m \rangle e_m$$

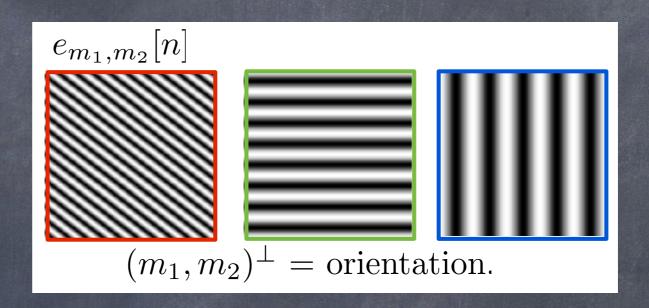


Step singularity: Gibbs oscillations.

[Peyré, Numerical Tour of Signal Processing]

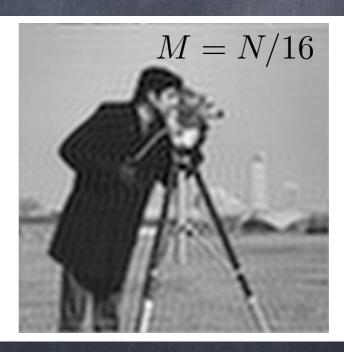
#### Fourier & discontinuities

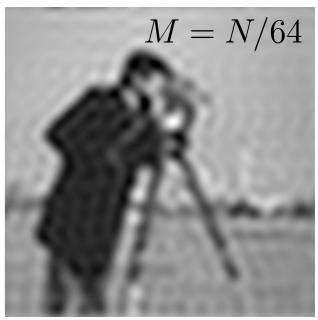








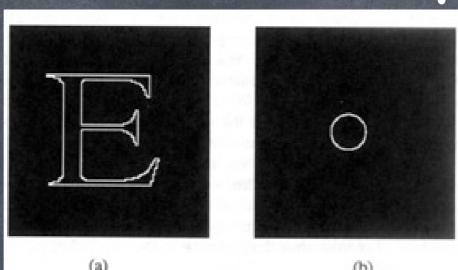




[Peyré, Numerical Tour of Signal Processing]

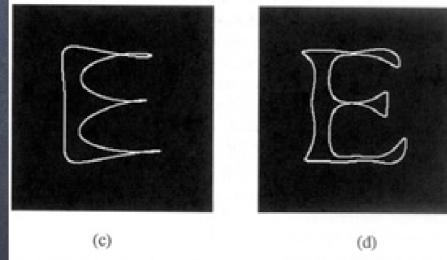
## D'autres exemples

Image 1024x1024 (~ 10^6 pixels)



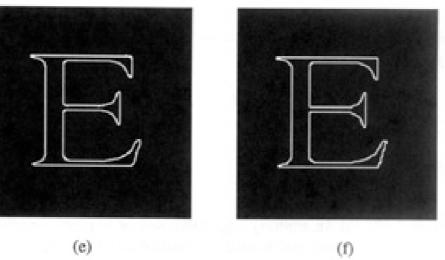
3 coeffs de Fourier

21 coeffs de Fourier



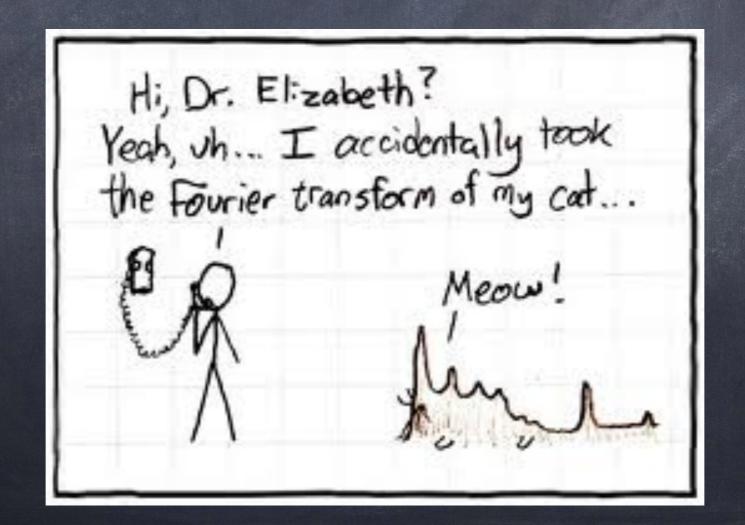
61 coeffs de Fourier

201 coeffs de Fourier



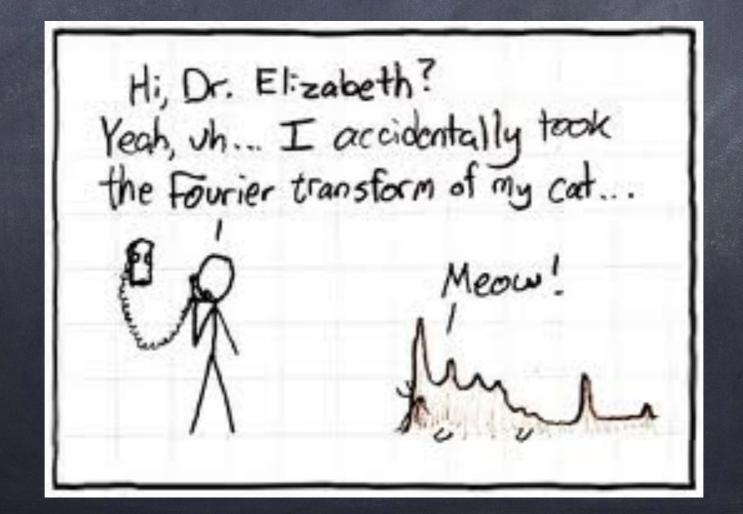
401 coeffs de Fourier

## Fourier (FFT) agacements



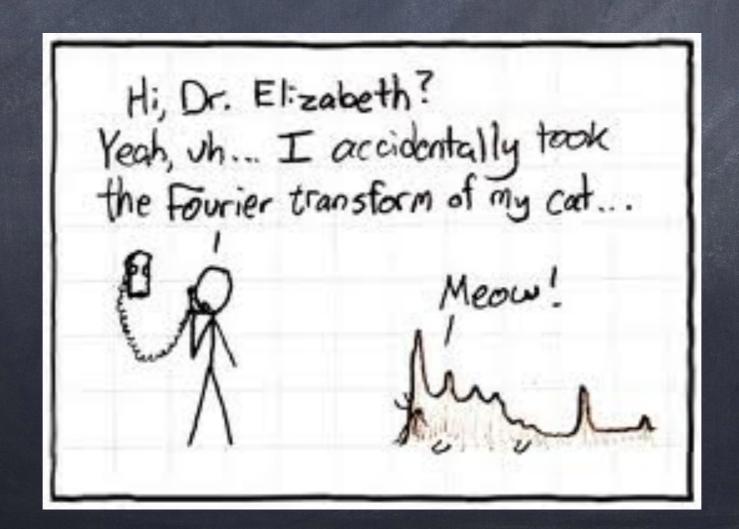
## Fourier (FFT) agacements

Complex!



## Fourier (FFT) agacements

- Complex!
  - La plus part du temps nos signaux sont réels



DCT (discrete cosinus transform)

- DCT (discrete cosinus transform)
  - Demo08

- DCT (discrete cosinus transform)
  - Demo08
    - ø dct idct

- DCT (discrete cosinus transform)
  - Demo08
    - odct idct
    - ødct2 idct2

L'analyse de Fourier est donc inadaptée aux signaux qui changent brusquement et de manière imprévisible: or, en traitement du signal c'est souvent dans de tels changements que l'information est la plus intéressante

#### Défauts majeurs:

- 1) une information sur un moment du signal est répandue parmi toutes les fréquences de sa transformée
- 2) le manque d'information sur le temps (espace) rend une T.F. terriblement sensible aux erreurs

Si on enregistre un signal d'une heure et que les 5 dernières minutes sont corrompues, cette erreur corrompt toute la T.F.

Les erreurs de phases sont désastreuses : elles risquent d'engendrer un signal totalement différent du signal initial

"Parce que la FFT est très efficace, elle est employée dans des problèmes auxquelles elle est inapdaptée. On abuse de la FFT de même que les Américains prennent leur voiture pour aller au coin de la rue"

Yves Meyers

#### Au delà de Fourier

Problème: Ça ne sera plus linéaire

"On dit parfois que la grande découverte du XIXe siècle était que les équations de la nature sont linéaires, et la grande découverte du XXe siècle est qu'elles ne le sont pas"

Körner

"Nos expériences quotidiennes - notamment nos sensations auditives - imposent une description en terme de temps ET de fréquences"

Gabor (1900-1979)

STFT 
$$\{x(t)\} \equiv X(\tau, \omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)w(t - \tau)e^{-j\omega t} dt$$

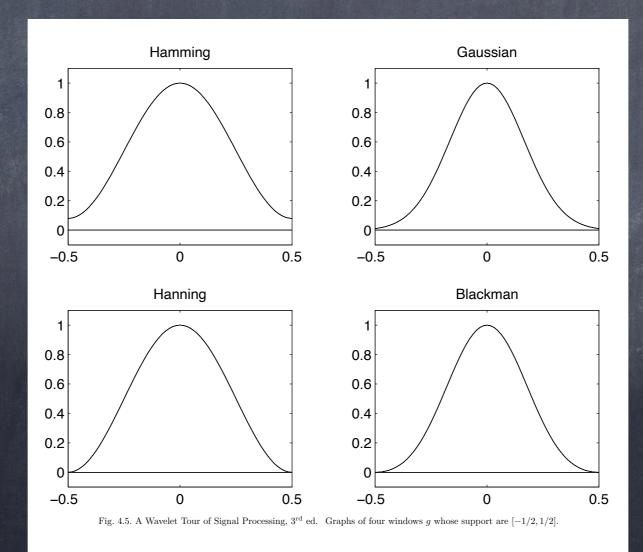
STFT 
$$\{x(t)\} \equiv X(\tau, \omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)w(t - \tau)e^{-j\omega t} dt$$

STFT 
$$\{x[n]\} \equiv X(m,\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]w[n-m]e^{-j\omega n}$$

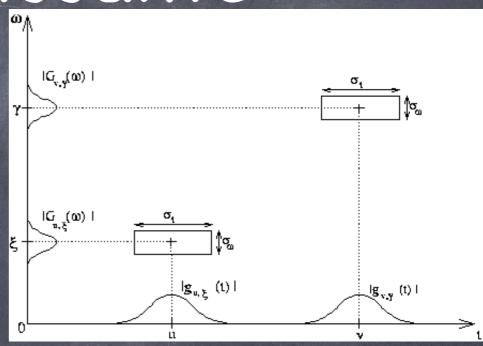
STFT 
$$\{x(t)\} \equiv X(\tau, \omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)w(t - \tau)e^{-j\omega t} dt$$

STFT 
$$\{x[n]\} \equiv X(m,\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]w[n-m]e^{-j\omega n}$$

Différentes fonctions de fenêtrage



Problème: la fenêtre est de taille fixe



 $IG_{v,v}(\omega)$  I

|G<sub>ူ, ξ</sub>(ໝ) |

- Problème: la fenêtre est de taille fixe
- © Compromis:

  Quand la fenêtre est étroite, on localise les changements soudains, mais on est aveugle aux basses fréquences du signal

Quand la fenêtre est large, on ne peut pas préciser l'instant ou se produit un pic ou discontinuité

 $IG_{v,v}(\omega)$  I

|G<sub>ူ, ξ</sub>(ໝ) |

- Problème: la fenêtre est de taille fixe
- © Compromis:

  Quand la fenêtre est étroite, on localise les changements soudains, mais on est aveugle aux basses fréquences du signal

Quand la fenêtre est large, on ne peut pas préciser l'instant ou se produit un pic ou discontinuité

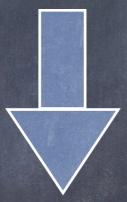
Problème: Pas de reconstruction facile (comme en Fourier classique) pour obtenir l'inverse

"On a besoin d'une notion d'échelle"

"On a besoin d'une notion d'échelle"



"On a besoin d'une notion d'échelle"



Multirésolution