

Dipartimento di Informatica  
Università di Verona  
A.A. 2018-19

# Elaborazione dei Segnali e Immagini

Analisi di Fourier

-

Trasformata  
di Fourier continua

*Gonzalez Cap.4.2.4-4.2.5*



# TRASFORMATA DI FOURIER

- Sia  $f(t)$  segnale reale continuo  $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$  *anche non periodico*, si chiama trasformata di Fourier (TdF)  $\mathcal{F}(f(t)) = F(\mu)$  il segnale  $\mathcal{F}: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}$

$$\mathcal{F}(f(t)) = F(\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j2\pi\mu t} dt$$

- L'unità frequenziale  $\mu$  è l'analogo di  $n/T$  della serie di Fourier
- La TdF esiste se  $f(t)$  è segnale di energia (condizione sufficiente, altri segnali ammettono TdF)

# TRASFORMATATA DI FOURIER INVERSA

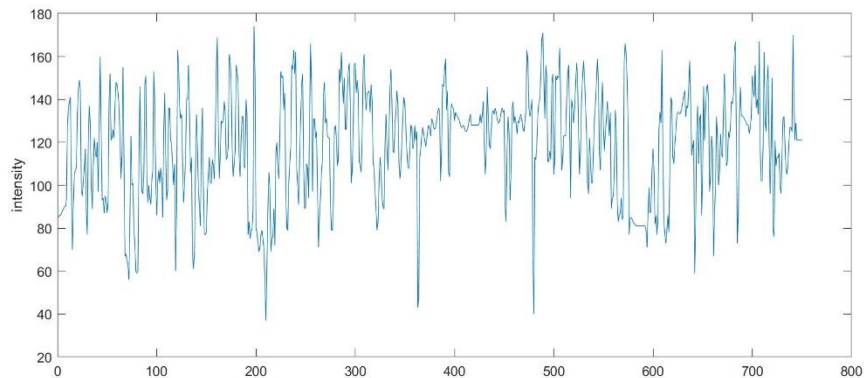
- Sia  $F(\mu)$  la trasformata di Fourier di un segnale  $f: \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ . Si definisce trasformata di Fourier inversa il segnale  $\mathcal{F}^{-1}(F(\mu)) = f(t)$

$$\mathcal{F}^{-1}(F(\mu)) = f(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\mu) e^{j2\pi\mu t} d\mu$$

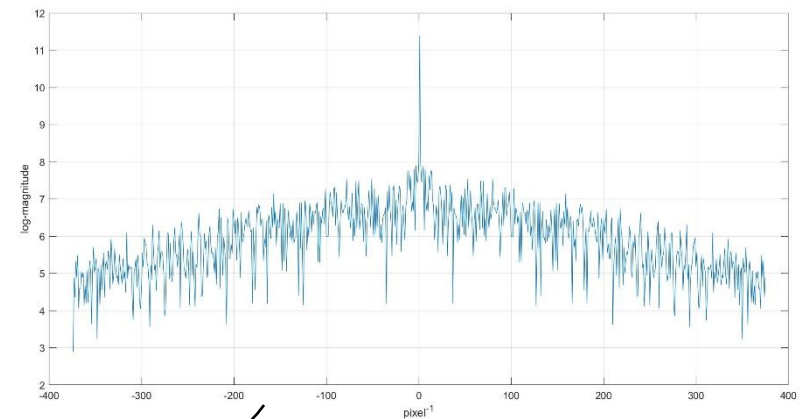
- In pratica, la TdF restituisce, per una data frequenza  $\mu$ , un coefficiente di “presenza”  $F(\mu)$
- La  $\mathcal{F}^{-1}$  permette di ricostruire  $f$  a partire da  $F$

$$\mathcal{F}(f(t)) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$f(t)$



$F(\mu)$

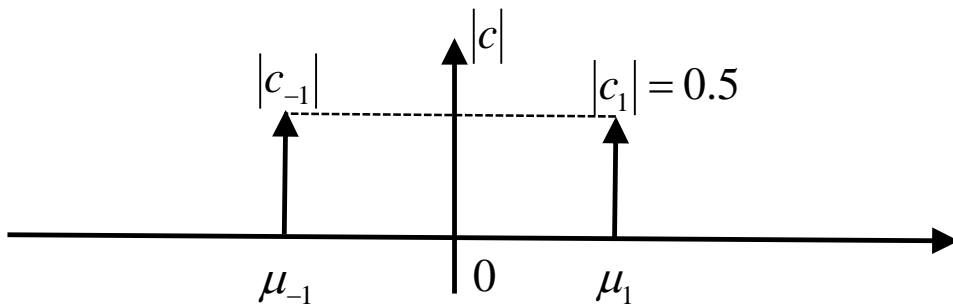


$$\mathcal{F}^{-1}(F(\mu)) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\mu) e^{j2\pi\mu t} d\mu$$

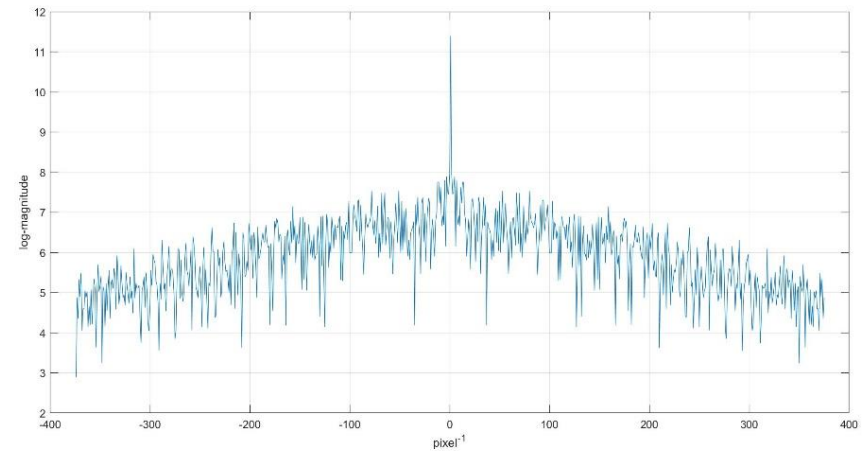
- Se  $f(t)$  è reale, la sua trasformata in generale è complessa
  - Se  $t$  rappresenta il tempo (sec.),  $\mu$  rappresenta Hertz (cicli/sec.)
  - Se  $t$  rappresenta lo spazio (m),  $\mu$  rappresenta freq. spaziale (cicli/m)
- Nella serie di Fourier si hanno coefficienti  $c_n \in \mathbb{C}$  complessi (cfr. Eq. *analisi*), qui abbiamo funzioni di codominio complesso

$$\mathcal{F}(f(t)) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j2\pi\mu t} dt \qquad c_n \in \mathbb{C} = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) e^{-j\frac{2\pi n}{T}t} dt$$

- Gli spettri di ampiezza e fase nella serie di Fourier erano funzioni a pettine, qui sono generalmente continue (per quanto riguarda lo spettro di ampiezza) o continue a tratti



$$|c|(\mu)$$



$$F(\mu)$$

# PROPRIETÀ DELLA TRASFORMATTA DI FOURIER(1)

- LINEARITÀ

$$a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t) \quad \xrightarrow{\mathcal{F}} \quad a_1 F_1(\mu) + a_2 F_2(\mu)$$

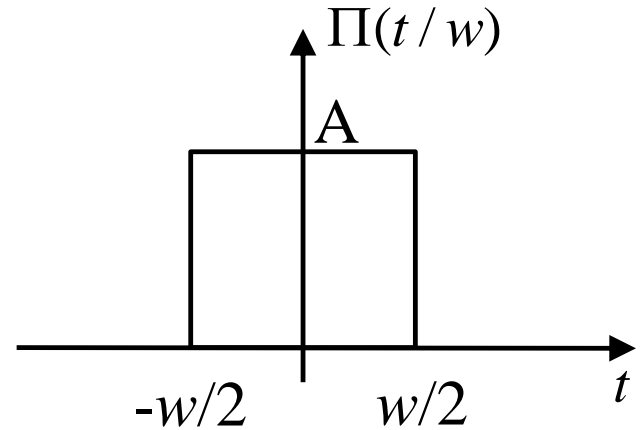
- SCALATURA TEMPORALE

$$z(t) = f(at) \quad \xrightarrow{\mathcal{F}} \quad Z(\mu) = \frac{1}{a} F\left(\frac{\mu}{a}\right)$$

$$a = -1, \quad z(t) = f(-t) \quad \xrightarrow{\mathcal{F}} \quad Z(\mu) = F(-\mu)$$

# TRASFORMATA DI FOURIER DI UNA BOX

$$\mathcal{F}(f(t)) = \int_{-\infty}^{+\infty} \Pi(t/w) e^{-j2\pi\mu t} dt = F(\mu)$$



$$= \int_{-w/2}^{w/2} A e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$$= A \int_{-w/2}^{w/2} e^{-j2\pi\mu t} dt = \frac{-A}{j2\pi\mu} \left[ e^{-j2\pi\mu t} \right]_{-w/2}^{w/2} = \frac{A}{j2\pi\mu} \left[ e^{j\pi\mu w} - e^{-j\pi\mu w} \right]$$

$$= \frac{A}{\pi\mu} \cdot \frac{1}{2j} \left[ e^{j\pi\mu w} - e^{-j\pi\mu w} \right] = \frac{A}{\pi\mu} \cdot \sin(\pi\mu w) = Aw \cdot \frac{\sin(\pi\mu w)}{\pi\mu w}$$



- La funzione  $Aw \cdot \frac{\sin(\pi\mu w)}{\pi\mu w}$  prende il nome di funzione  $\text{sinc}(\mu w)$

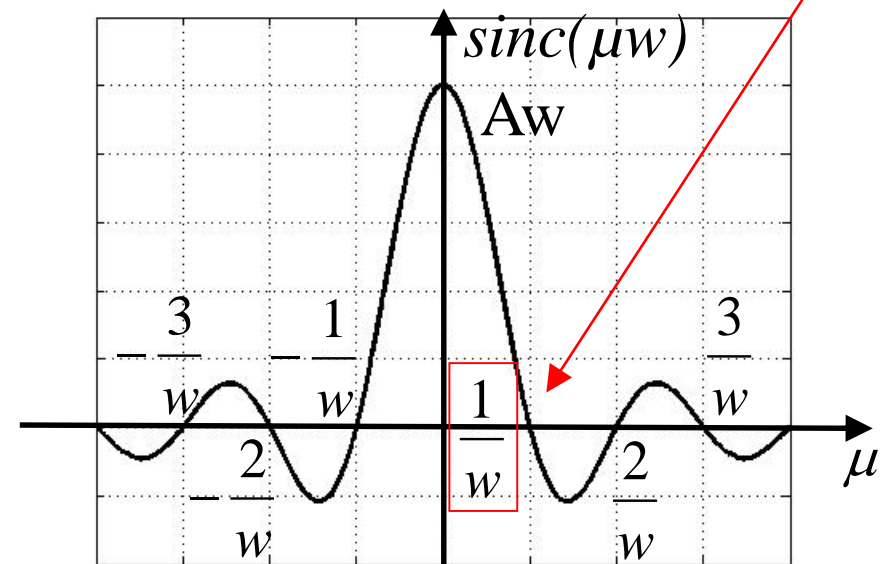
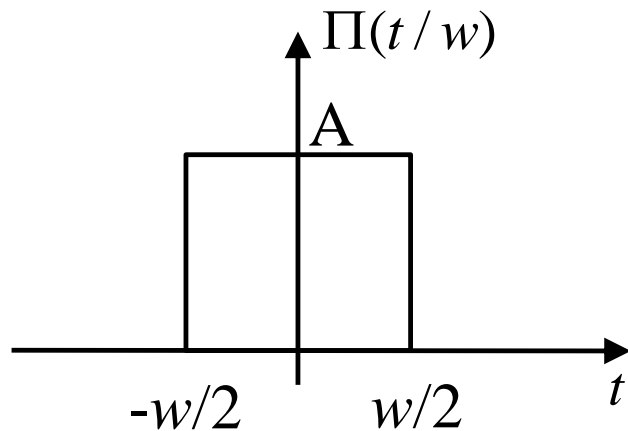
- In generale  $\text{sinc}(m) = \frac{\sin(\pi m)}{\pi m}$  e

$$\text{sinc}(0) = 1$$

$$\text{sinc}(m) = 0 \quad \forall m \in \mathbb{Z}$$

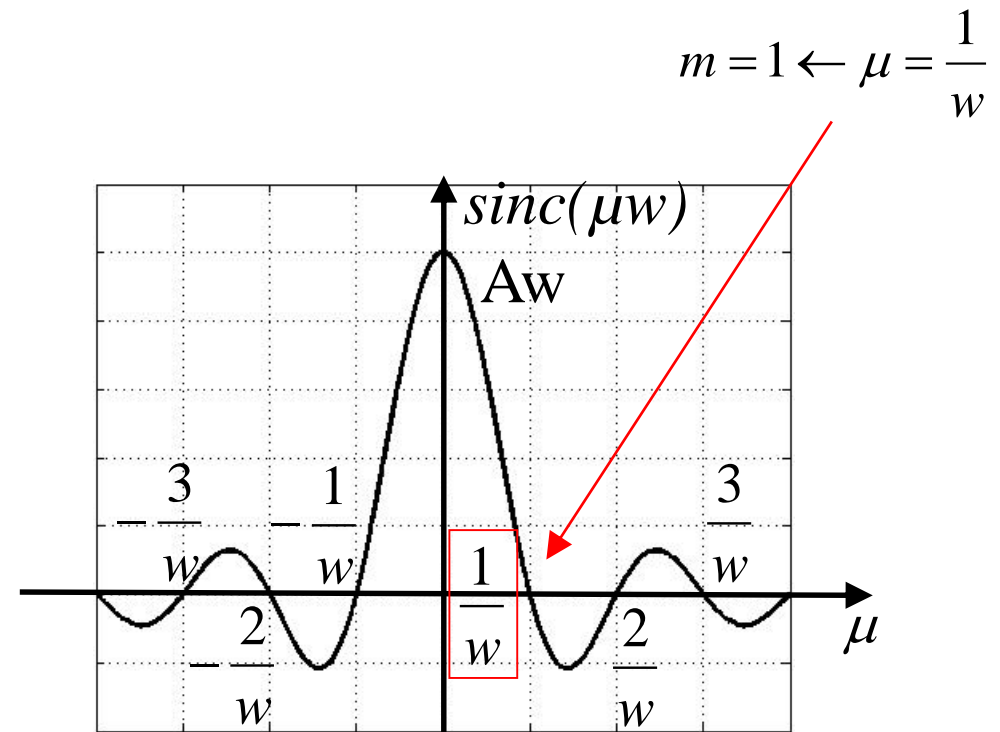
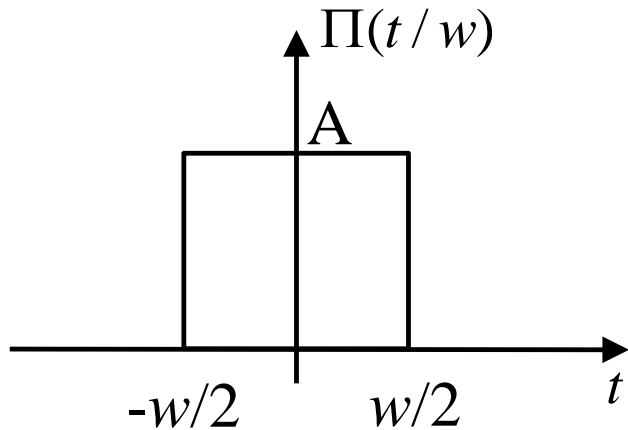
$$m = 1 \leftarrow \mu = \frac{1}{w}$$

Nel nostro caso:



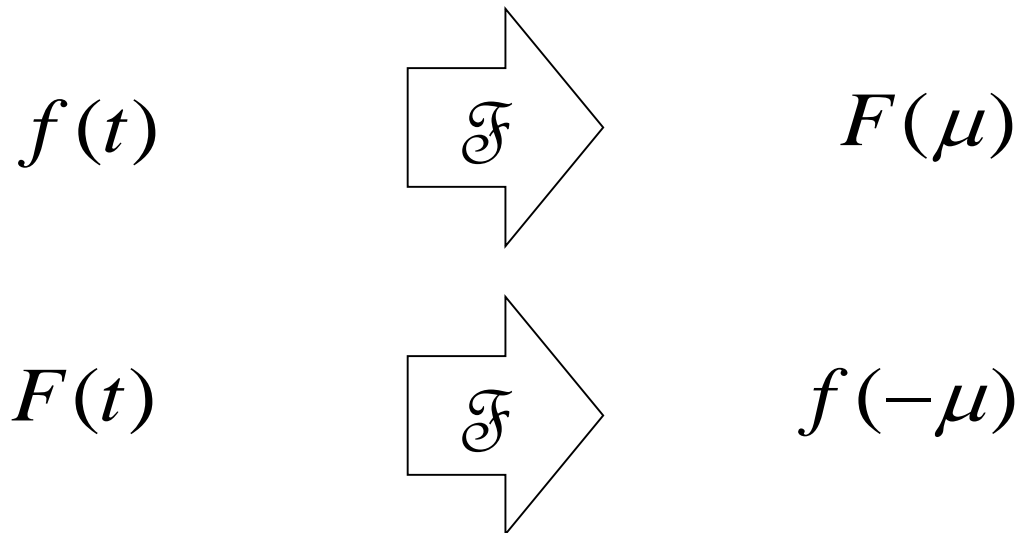
- Osservazioni:

- più è larga la box, più è frequente la funzione sinc
- la box è limitata, la sinc è infinita a dx e sx, anche se il termine la denominatore attenua il valore della funzione



# PROPRIETÀ DELLA TRASFORMATTA DI FOURIER(2)

- DUALITÀ



- fondamentale per eseguire trasformate con pochissimi passaggi
- Se mi sono fatto i conti per una trasformata, ne ho una gratis

$$f(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} F(\mu) \quad \left( F(\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j2\pi\mu t} dt \right)$$

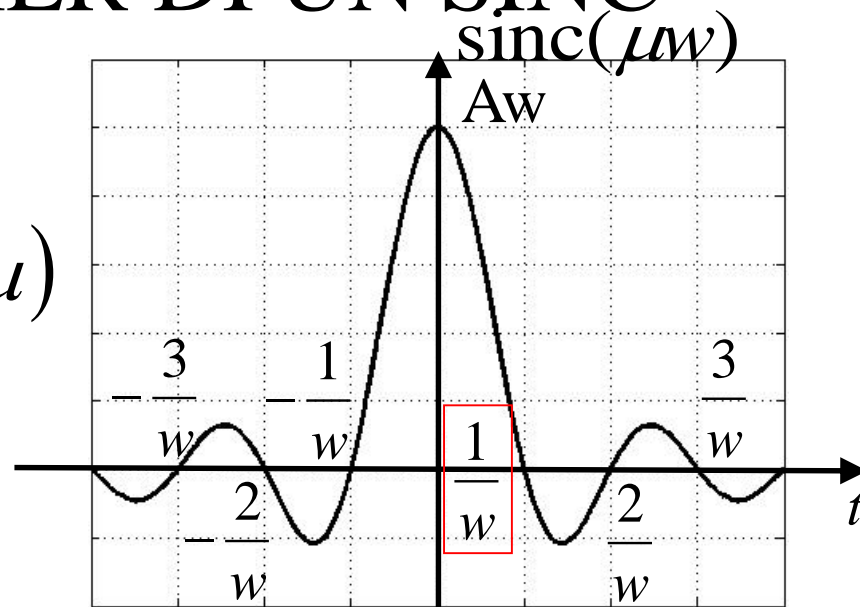
$$F(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} f(-\mu) \quad \left( f(-\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(t) e^{-j2\pi\mu t} dt \right)$$

$$f(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\mu) e^{j2\pi\mu t} d\mu \xrightarrow{t \rightarrow -t} f(-t) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\mu) e^{-j2\pi\mu t} d\mu$$

$$t \rightarrow \mu \quad \& \quad \mu \rightarrow t \xrightarrow{\quad} f(-\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(t) e^{-j2\pi\mu t} dt$$

# TRASFORMATA DI FOURIER DI UN SINC

$$\mathcal{F}(f(t)) = \int_{-\infty}^{+\infty} \text{sinc}(tw) e^{-j2\pi\mu t} dt = F(\mu)$$

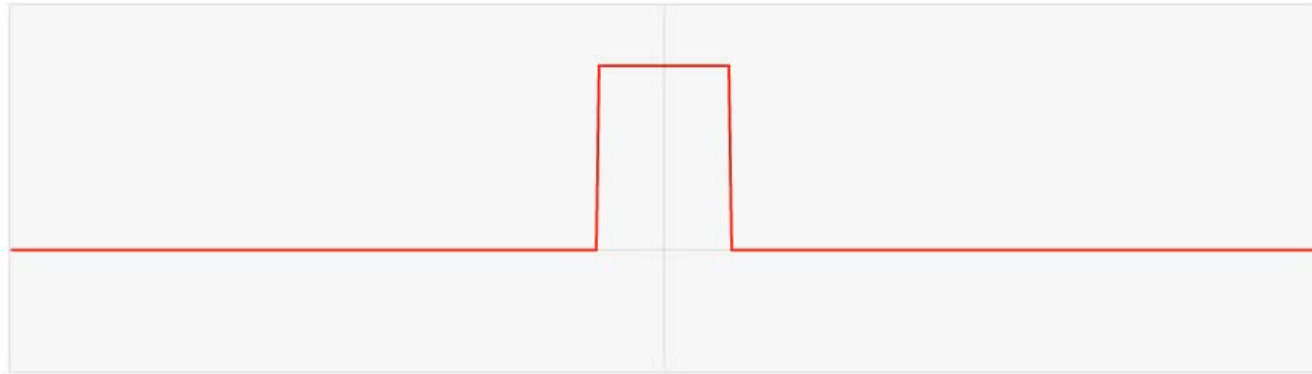


$$f(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} F(\mu)$$

$$F(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} f(-\mu)$$

$$\Pi(t/w) \xrightarrow{\mathcal{F}} \text{sinc}(\mu w)$$

$$\text{sinc}(tw) \xrightarrow{\mathcal{F}} \Pi(-\mu/w) = \Pi(\mu/w)$$



$f(x)$

<https://www.youtube.com/watch?v=r4c9qjz6hJg>

I simboli delle funzioni sono diversi, il concetto rimane

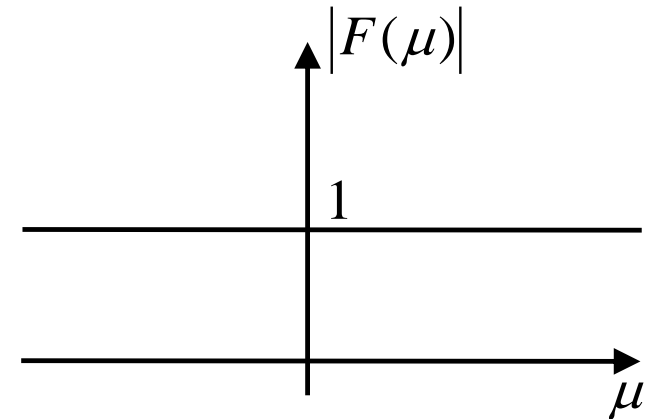
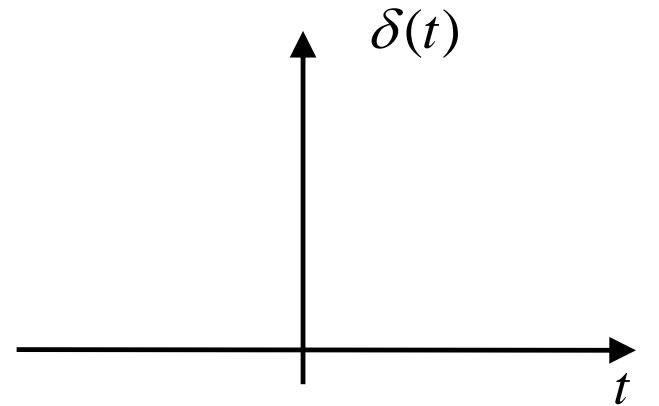
# TRASFORMATA DI FOURIER DI UN IMPULSO

$$\mathcal{F}(f(t)) = F(\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) e^{-j2\pi\mu t} dt = \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(0) e^{-j2\pi\mu 0} dt = 1$$

Ricordando che:

$$\delta(t) = \begin{cases} \infty & \text{se } t = 0 \\ 0 & \text{se } t \neq 0 \end{cases} \quad \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$$



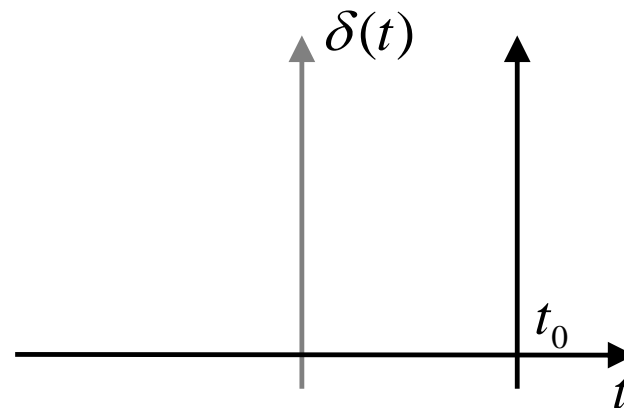
E' una costante  $\in \mathbb{R}$

→ ho solo lo *spettro di ampiezza*!

- In maniera analoga con impulso centrato in  $t_0$

$$\mathcal{F}(f(t)) = F(\mu) = \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$$\begin{aligned} & \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) e^{-j2\pi\mu t} dt \\ &= e^{-j2\pi\mu t_0} \end{aligned}$$

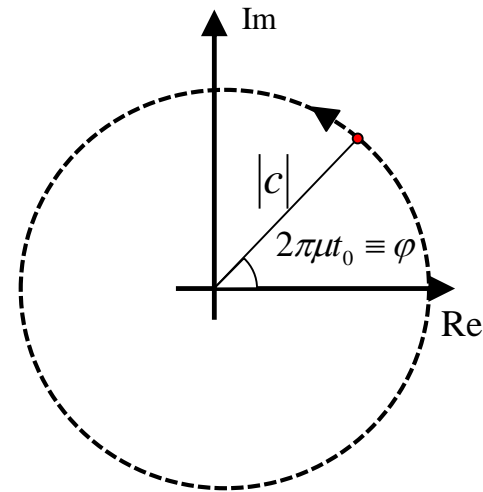


- Non abbiamo più valori reali, ma complessi

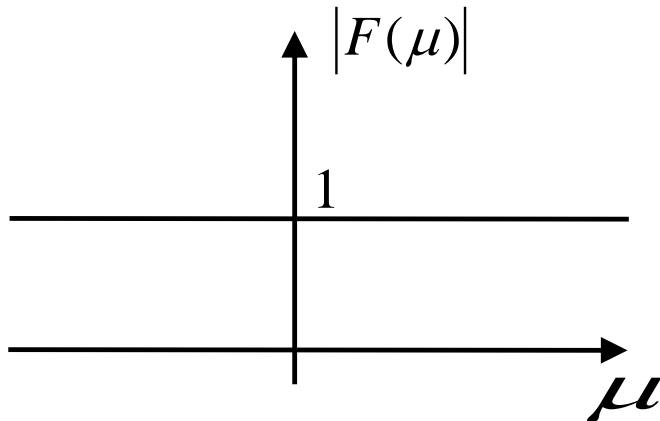


- Ricordando la forma esponenziale di un numero (o funzione) complesso  $f(x) = |c|e^{j2\pi x}$

$$e^{-j2\pi\mu t_0} = \underset{\text{spettro di ampiezza}}{\underbrace{1}} \cdot \underset{\text{spettro di fase}}{\underbrace{e^{-j2\pi\mu t_0}}} = F(\mu)$$

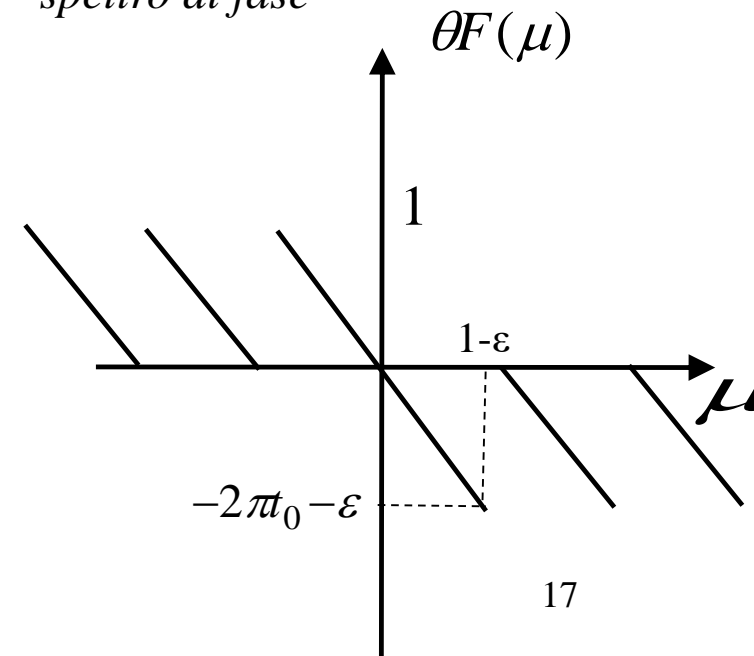


spettro di ampiezza



$\mu$	$-2\pi\mu t_0$
0	0
0.5	$-\pi t_0$
-0.5	$\pi t_0$
$1-\varepsilon$	$-2\pi t_0 - \varepsilon$
1.5	$-\pi t_0$
-1.5	$\pi t_0$

spettro di fase



- Applico la proprietà di dualità per vedere qual'è la trasformata gratis che ottengo

$$f(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} F(\mu)$$

$$F(t) \xrightarrow{\mathcal{F}} f(-\mu)$$

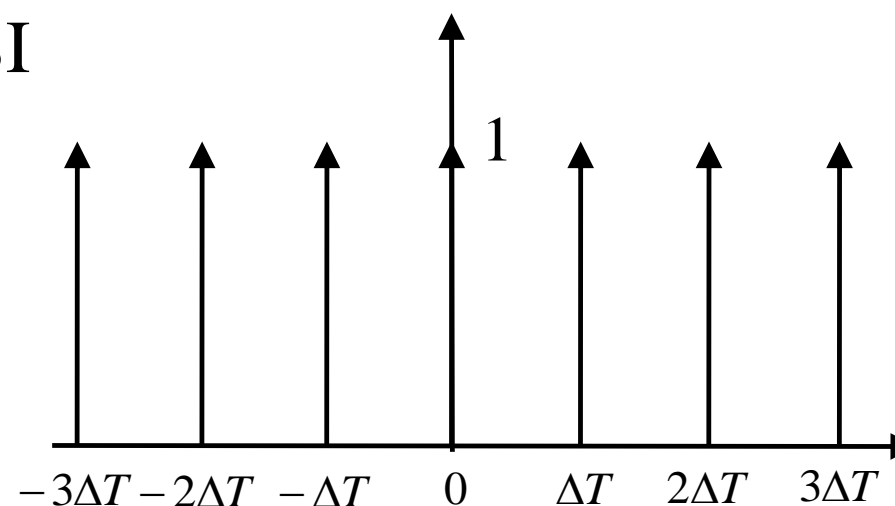
$$\delta(t - t_0) \xrightarrow{\mathcal{F}} e^{-j2\pi\mu t_0}$$

$$e^{-j2\pi\mu t_0} \xrightarrow{\mathcal{F}} \delta(-\mu - t_0)$$

$$e^{j2\pi\mu t_0} \xrightarrow{\mathcal{F}} \delta(\mu - t_0)$$

# TRASFORMATA DI FOURIER DI UN TRENO DI IMPULSI

$$s_{\Delta T}(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\Delta T) \quad n \in \mathbb{Z}$$

$$\mathcal{F}(s_{\Delta T}(t)) = \int_{-\infty}^{+\infty} s_{\Delta T}(t) e^{-j2\pi\mu t} dt = F(\mu)$$


- Osservando che  $s_{\Delta T}(t)$  è periodica, uso la serie di Fourier per rappresentarla

$$\left( f(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n e^{j\frac{2\pi n}{T}t} \right)$$

- determino  $c_n$

$$c_n = \frac{1}{\Delta T} \int_{-\frac{\Delta T}{2}}^{\frac{\Delta T}{2}} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\Delta T) e^{-j\frac{2\pi n}{\Delta T}t} dt$$

$$= \frac{1}{\Delta T} \int_{-\frac{\Delta T}{2}}^{\frac{\Delta T}{2}} \delta(t) e^{-j\frac{2\pi n}{\Delta T}t} dt$$

$$= \frac{1}{\Delta T}$$

$$s_{\Delta T}(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\Delta T)$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{\Delta T} e^{j\frac{2\pi n}{\Delta T}t}$$

- Ho una forma alternativa per il treno di impulsi
- Un'esponenziale complessa con cui ho già lavorato (slide 17)

$$e^{j2\pi t_0} \xrightarrow{\mathcal{F}} \delta(\mu - t_0)$$

- Uso la linearità (mi dimentico della sommatoria per ora e dello scalare)

- Uso il risultato di dualità di slide 17 e ottengo

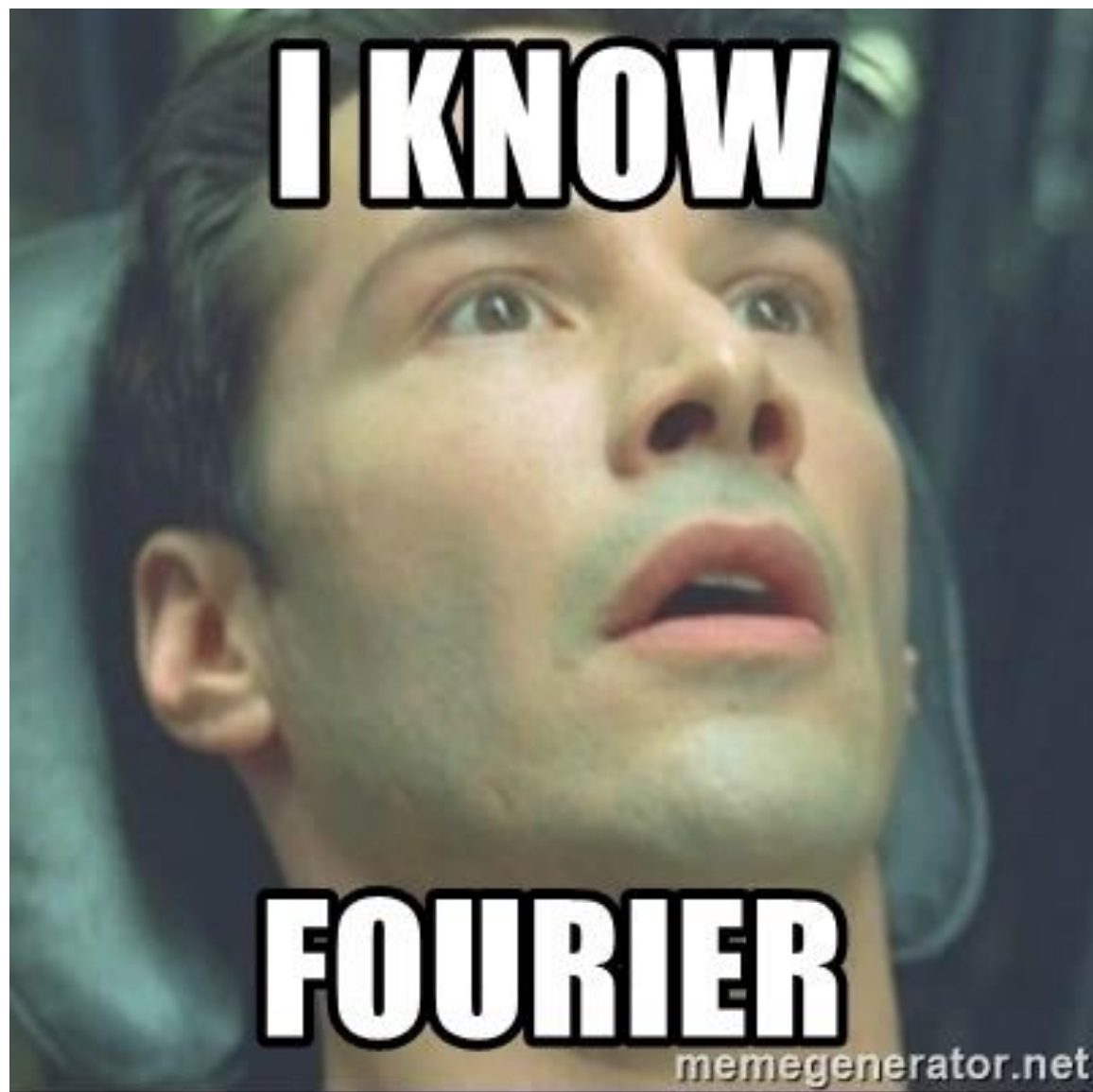
$$e^{j\frac{2\pi n}{\Delta T}t} \xrightarrow{\mathcal{F}} \delta\left(\mu - \frac{n}{\Delta T}\right)$$

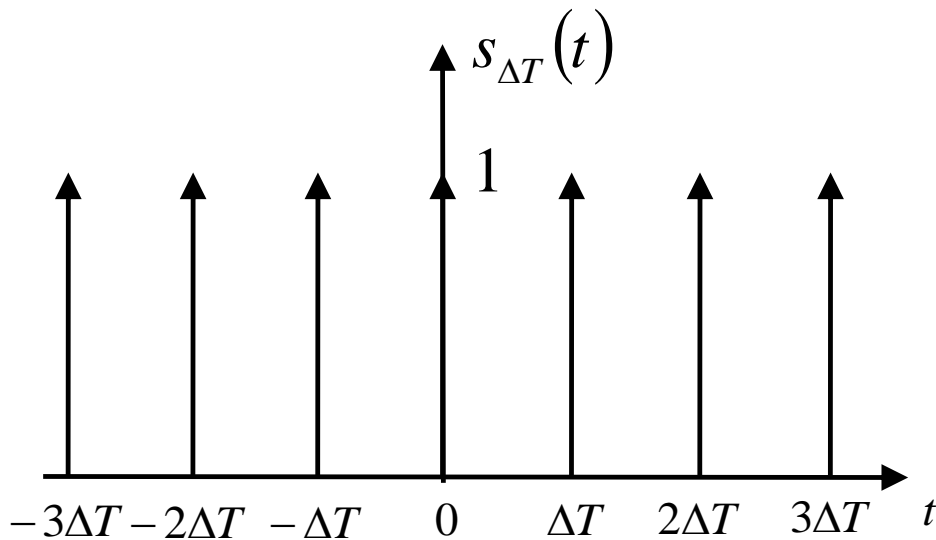
- da cui

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\Delta T)$$

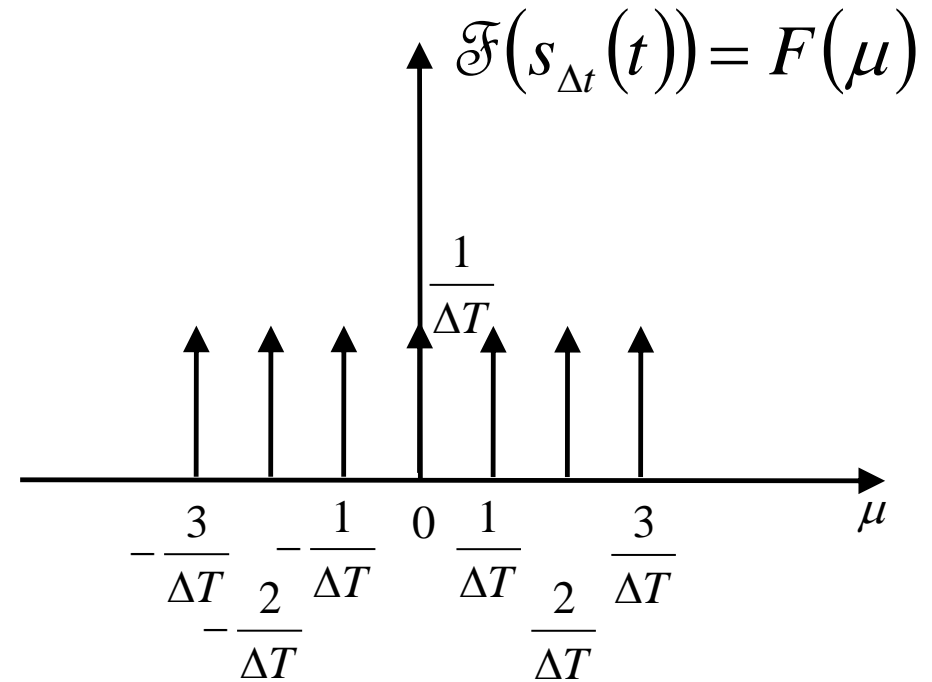
$$\xrightarrow{\mathcal{F}}$$

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \frac{1}{\Delta T} \delta\left(\mu - \frac{n}{\Delta T}\right)$$





- Più lungo il periodo di campionamento  $\Delta T$  in questo dominio...



...più è fitto il periodo di campionamento qui e meno sono alti gli impulsi

...E VICEVERSA!

- CONVOLUZIONE (*da lezione 2*)
  - “Parente stretto” della cross-correlazione
  - Dati  $f_1(t), f_2(t)$  segnali continui di variabile reale, l'integrale di convoluzione è

$$f_1 * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$$

sotto l'ipotesi di esistenza dell'integrale per ogni  $t \in \mathbb{R}$

(p.e., se i segnali non sono né di energia né di potenza l'integrale diverge)

- Cosa serve fare la convoluzione (non curiamoci dell'essere nel continuo/discreto... supponiamo tutto continuo)?

- Immaginate di avere questo kernel  $f_1$  :

1/9	1/9	1/9
1/9	1/9	1/9
1/9	1/9	1/9

che operazione state implementando con la convoluzione?

$$f_2 * f_1 \text{ ruotato di } 180^\circ =$$

0	0	0	0	0	0
0	0	0	0	0	0
0	0	200	0	0	0
0	0	0	0	0	0
0	0	0	100	0	0
0	0	0	0	0	0

0	0	0	0	0
0	0.11	0.11	0.11	0
0	0.11	0.11	0.11	0
0	0.11	0.11	0.11	0
0	0.11	0.11	0.11	0
0	0	0	0	0

0	0	0	0	0	0
0	22	22	22	0	0
0	22	22	22	0	0
0	22	33	33	11	0
0	0	11	11	11	0
0	0	11	11	11	0



Input image



Noisy image



Average image



TRASFORMATA DI  
FOURIER DELLA  
CONVOLUZIONE  
(fondamentale!)

$$f_1 * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$$

$$\mathcal{F}(f * h(t)) = F(\mu)$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} [f * h(t)] e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} \left[ \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) \cdot h(t - \tau) d\tau \right] e^{-j2\pi\mu t} dt$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) \left[ \int_{-\infty}^{+\infty} h(t - \tau) e^{-j2\pi\mu t} dt \right] d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) H(\mu) e^{-j2\pi\mu\tau} d\tau$$

$$= H(\mu) \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) e^{-j2\pi\mu\tau} d\tau$$

$$= H(\mu) \cdot F(\mu)$$

- La TdF di un prodotto di due funzioni continue reali è la convoluzione delle trasformate di Fourier
- La TdF di una convoluzione tra due funzioni continue reali è il prodotto delle TdF delle singole funzioni
- **RISULTATO FONDAMENTALE:**
  - Per eseguire il filtraggio di segnali o immagini, anziché eseguire la convoluzione del kernel con il segnale
    - prendo il segnale, ne faccio la trasformata di Fourier
    - prendo il kernel, ne faccio la trasformata di Fourier
    - moltiplico i due spettri
    - antitrasformo
    - ottengo il risultato del filtraggio

- **ANCORA MEGLIO**
  - prendo il segnale, ne faccio la trasformata di Fourier
  - **PROGETTO UN FILTRO DIRETTAMENTE NEL DOMINIO DELLE FREQUENZE, DEFINENDO A MANO I SUOI SPETTRI**
  - multiplico i due spettri
  - antitrasformo
  - ottengo il risultato del filtraggio