

Dispense del corso di

# **Elettronica L**

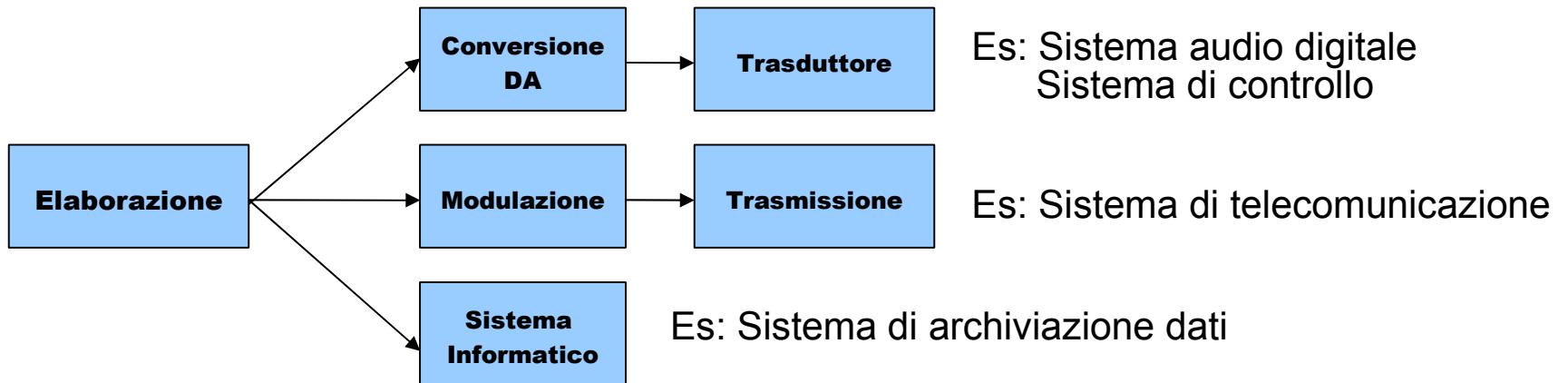
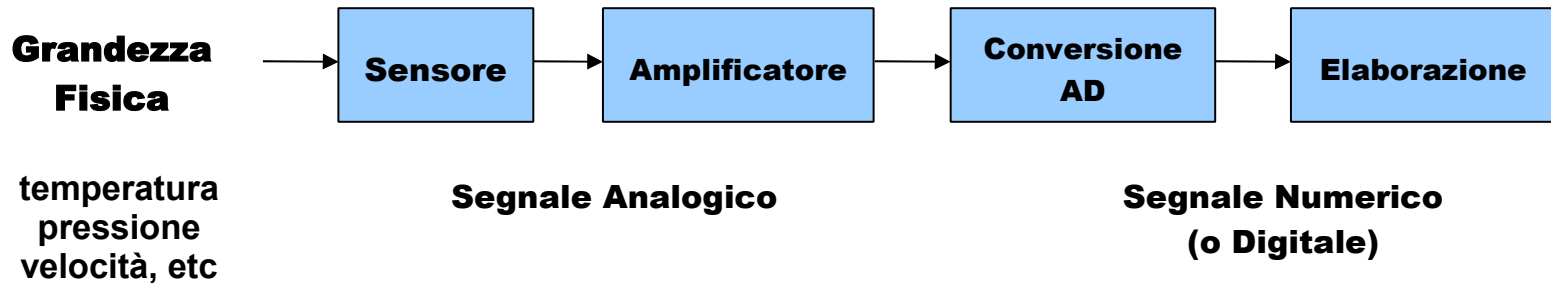
**Prof. Guido Masetti**

Teoria dei Segnali e Sistemi

# Sommario

- Architettura dei sistemi per l'elaborazione dell'informazione
- Informazione e segnali
- Teoria dei segnali
- Analisi di Fourier

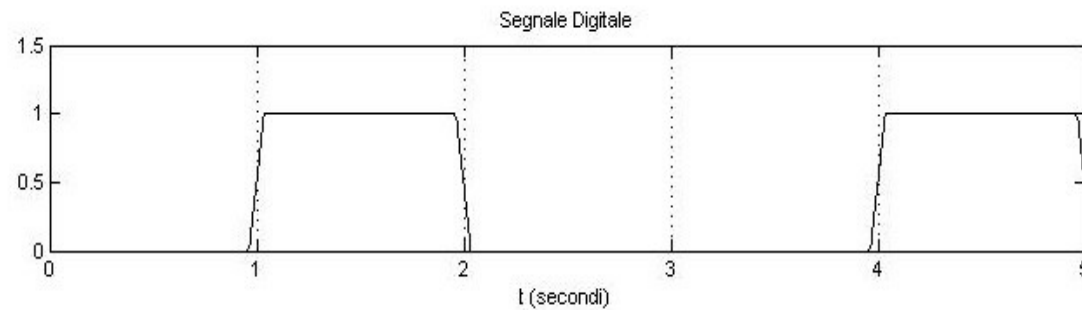
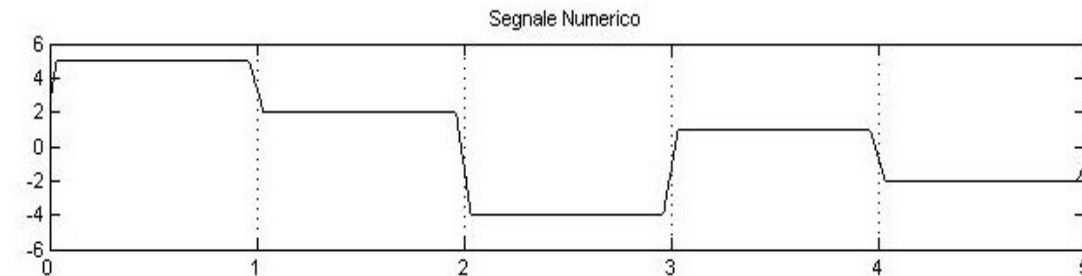
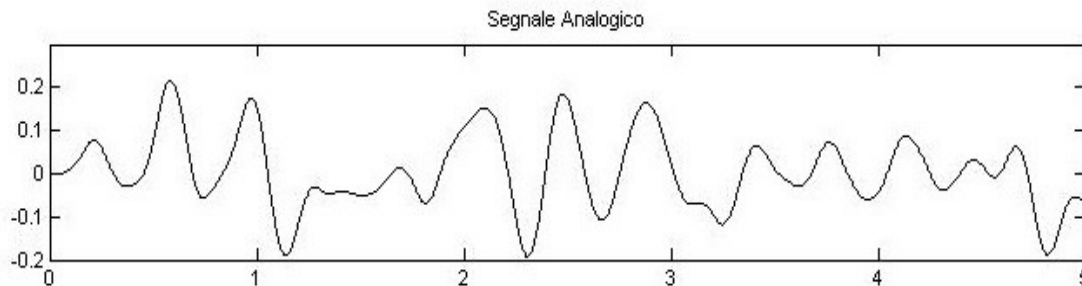
# Sistemi per l'elaborazione dell'informazione



# Informazione e segnali

- **SEGNALE (Fisico)**: grandezza fisica di natura elettrica (tensione, corrente), che funge da supporto per la rappresentazione dell'informazione.
- L'informazione può essere di due tipi:  
*ANALOGICA*: può assumere un numero infinito di valori  
*NUMERICA*: può assumere un numero discreto di valori
- In base al tipo di informazione contenuta nel segnale esso viene denominato **ANALOGICO** o **NUMERICO**.
- Un segnale fisico è quindi matematicamente rappresentato da una funzione tempo continua  $S(t)$  indipendentemente dall'informazione in esso contenuta.

# Informazione e segnali (II)



## Esempi:

Sistema telefonico tradizionale  
Sistema televisivo tradizionale  
Segnale Ecografico

Sistema telefonico numerico  
(PCM)  
Sistema televisivo digitale  
(Digitale terrestre)

Sistema telegrafico  
Calcolatore elettronico

# Teoria dei segnali

- Il concetto di segnale (matematico) è quindi una astrazione che permette di studiare le proprietà (contenuto informativo) di grandezze fisiche che variano nel tempo, da un punto di vista analitico (**Teoria dei Segnali**).
- In quest'ambito distinguiamo tre tipi di segnale:
  - Segnali tempo-continui e continui nei valori
  - Segnali tempo-discreti e continui nei valori
  - Segnali tempo-discreti e discreti nei valori

# Teoria dei segnali

- **Segnale tempo continuo e continuo nei valori:** funzione  $S$  che associa ad ogni istante di tempo  $t$ , un valore reale.

$$S : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$$
$$t \rightarrow S(t)$$

- I segnali di interesse ingegneristico sono *limitati*:

$$S_{min} \leq S(t) \leq S_{max}$$

Un segnale tempo continuo può quindi assumere infiniti valori all'interno di un intervallo limitato. E' la rappresentazione matematica di un segnale analogico.

# Teoria dei segnali

- **Segnale tempo discreto e continuo nei valori:** funzione  $S$  che associa ad ogni istante di tempo discreto  $n$ , un valore reale.

$$S : \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{R}$$
$$n \rightarrow S_n$$

- E' la rappresentazione matematica di un segnale ottenuto come *campionamento* di un segnale tempo continuo, o di una sorgente intrinsecamente tempo discreta che genera valori reali.

(Es: valori delle quotazioni di un titolo azionario).



# Teoria dei segnali

- **Segnale tempo discreto e discreto nei valori:** funzione  $S$  che associa ad ogni istante di tempo discreto  $n$ , un simbolo appartenente ad un alfabeto finito  $\mathcal{X} = [S_1, \dots, S_L]$  composto da  $L$  simboli reali.

$$S : \mathbb{Z} \rightarrow \mathcal{X}$$

$$n \rightarrow S_n \in \mathcal{X}$$

- E' la rappresentazione matematica di un segnale ottenuto come *campionamento e quantizzazione* di un segnale tempo-continuo, oppure di una sorgente intrinsecamente tempo discreta che genera valori appartenenti ad un alfabeto finito.

Es: calcolatore elettronico, segnale telegrafico, sequenza di lanci di un dado

# Teoria dei segnali

- **Esempio:** segnale PAM (Pulse Amplitude Modulation)

$$S(t) = \sum_n a_n g(t - nT) \quad \longrightarrow$$

$g(t)$  = impulso di modulazione

$a_n \in \mathbb{R}$  = sequenza modulante  $\longrightarrow$

## **Segnale Fisico:**

segnale tempo continuo  
e continuo nei valori

## **Contenuto Informativo:**

segnale tempo discreto  
continuo o discreto nei valori

- Nel segnale PAM l'informazione è intrinsecamente tempo discreta ed è contenuta nell'ampiezza dei coefficienti della sequenza modulante  $a_n$ .
- L'impulso di modulazione  $g(t)$  funge da supporto per l'informazione contenuta nella sequenza modulante.

# Teoria dei segnali: analisi di Fourier

- I segnali fino ad ora definiti, sono rappresentati nel dominio del tempo, ma non sempre questa rappresentazione è efficace per l'analisi delle loro proprietà.
- Un vettore può essere rappresentato attraverso varie basi.
- La scelta della base viene fatta in base alle caratteristiche che la rappresentazione deve mettere in evidenza.
- Come per i vettori è possibile definire cambiamenti di base per funzioni e quindi per i segnali.
- Un cambiamento di base significativo per i segnali è quello dato dall'analisi di Fourier.

# Analisi di Fourier: serie di Fourier

- Consideriamo un segnale tempo continuo e continuo nei valori  $S(t)$ , periodico di periodo  $T$ . Sotto alcune condizioni  $S(t)$  può essere rappresentato come combinazione delle funzioni esponenziali complesse:

$$S(t) \sim \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{j2\pi n f_0 t} \quad f_0 = 1/T$$

$$c_n = \frac{1}{T} \int_T S(t) e^{-j2\pi n f_0 t} dt$$

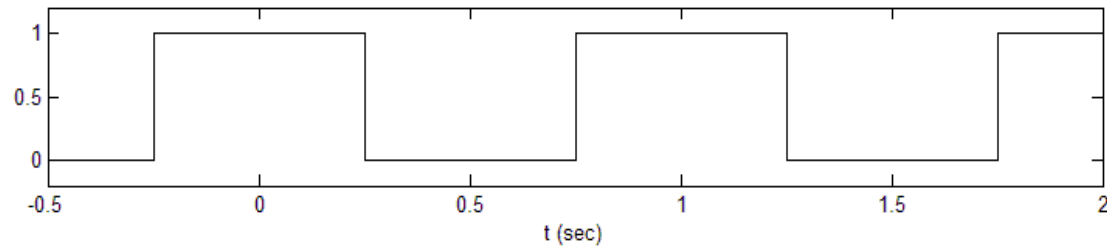
- Il segnale  $S(t)$  è rappresentato come somma di fasori rotanti a frequenze multiple di  $f_0$ . Il coefficiente generico  $c_n$  è associato alla sinusoide di frequenza  $n f_0$  e rappresenta la *somiglianza* tra il segnale e la sinusoide stessa.

# Serie di Fourier: proprietà

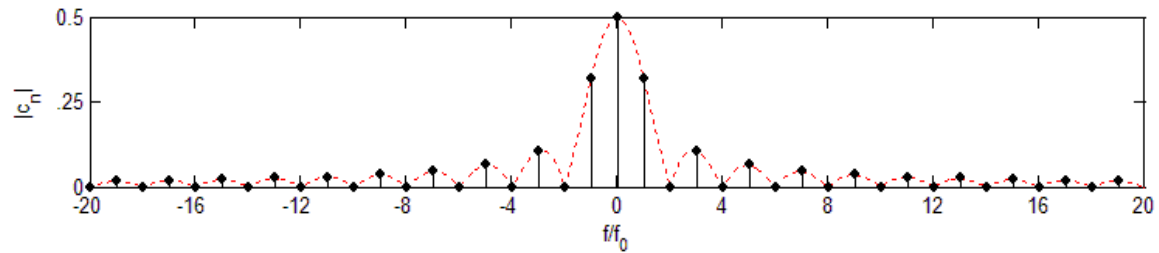
- La frequenza  $f_0=1/T$  è detta **frequenza fondamentale** del segnale  $S(t)$ .
- La serie stabilisce una corrispondenza biunivoca tra le funzioni periodiche nel dominio del tempo e i relativi coefficienti  $c_n$  nel dominio della frequenza (discreto).
- Un segnale periodico viene rappresentato da un'infinità numerabile di coefficienti nel dominio della frequenza, ovvero ha un'infinità numerabile di gradi di libertà.
- L'insieme dei coefficienti  $c_n$  viene detto **spettro a righe** del segnale periodico. Tali coefficienti complessi vengono generalmente rappresentati tramite ampiezza e fase, ottenendo rispettivamente lo **spettro di ampiezza** e lo **spettro di fase** del segnale.

# Serie di Fourier: esempi

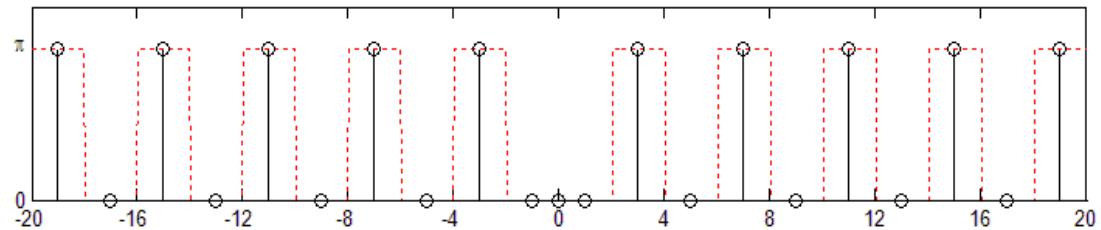
Segnale



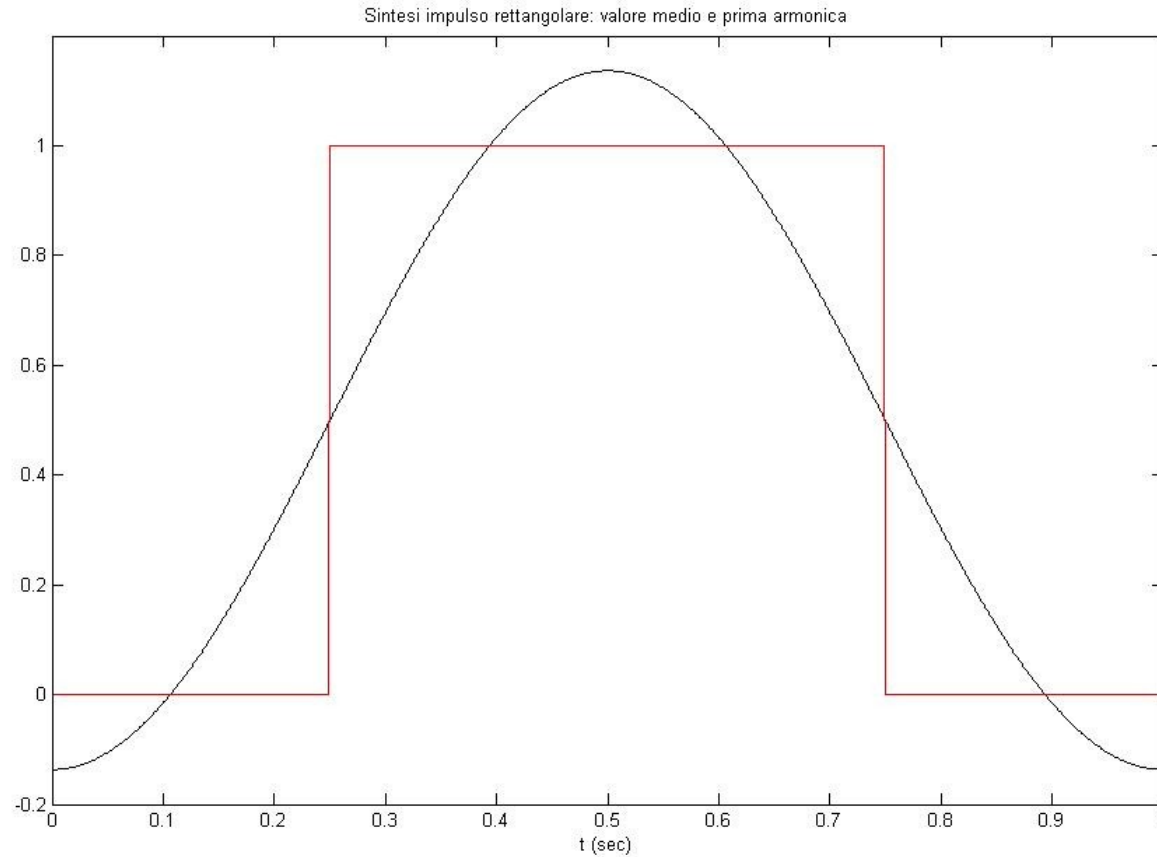
Spettro di ampiezza



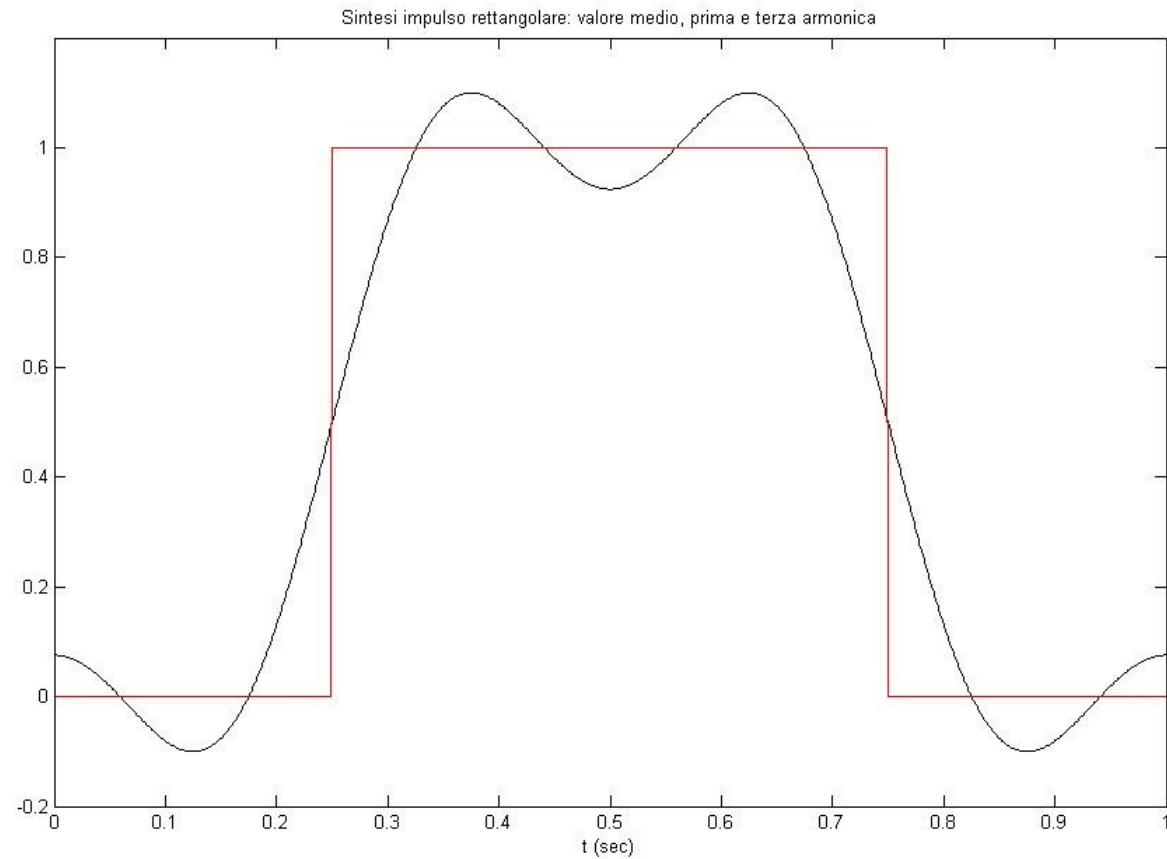
Spettro di fase



# Serie di Fourier: esempi

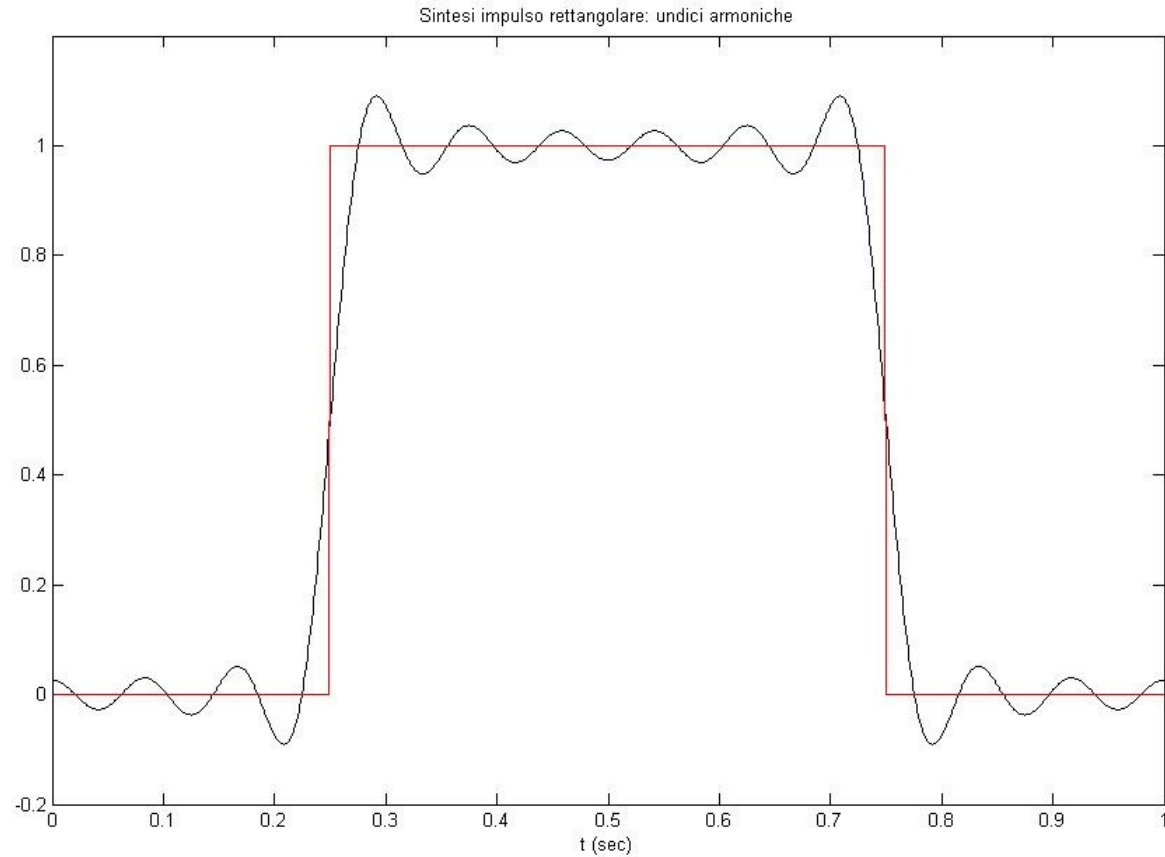


# Serie di Fourier: esempi

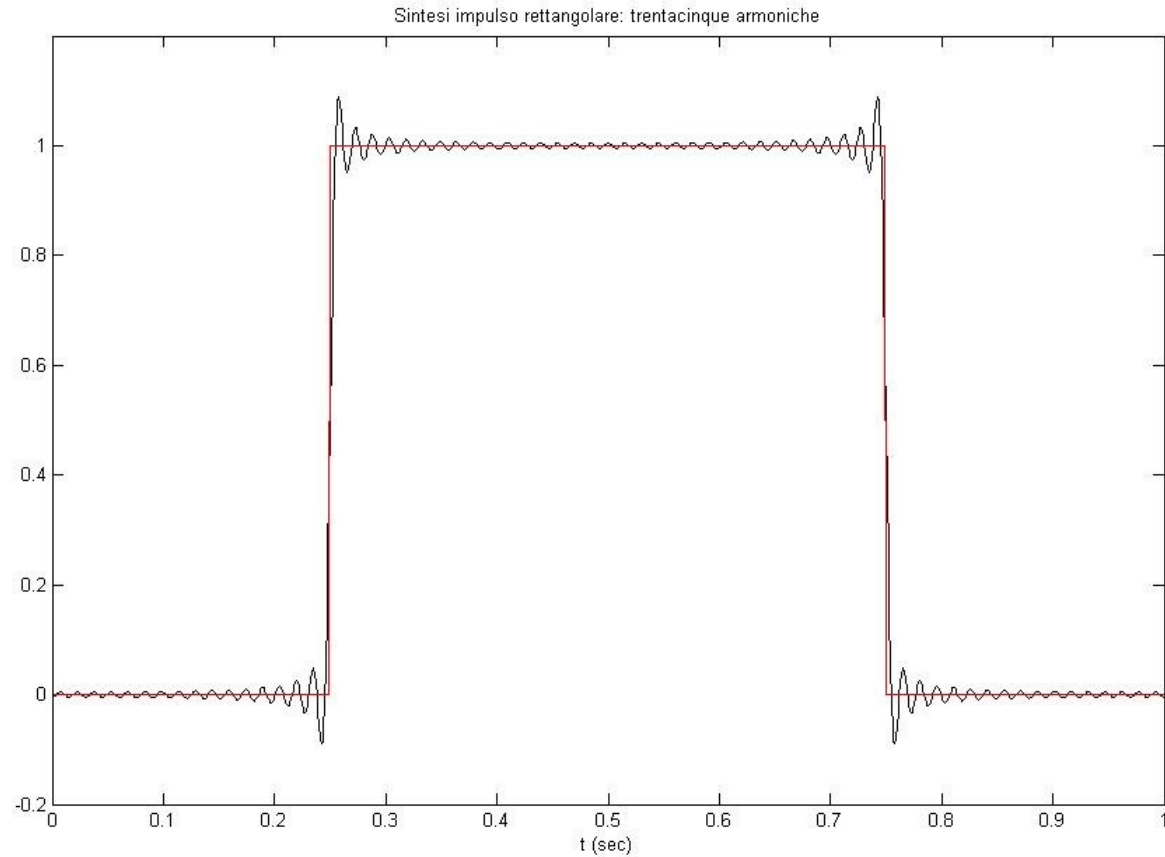




# Serie di Fourier: esempi



# Serie di Fourier: esempi

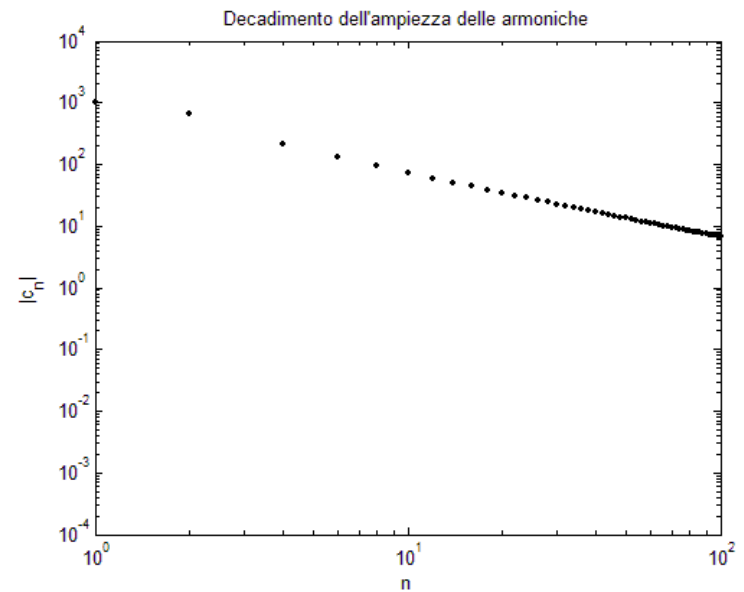
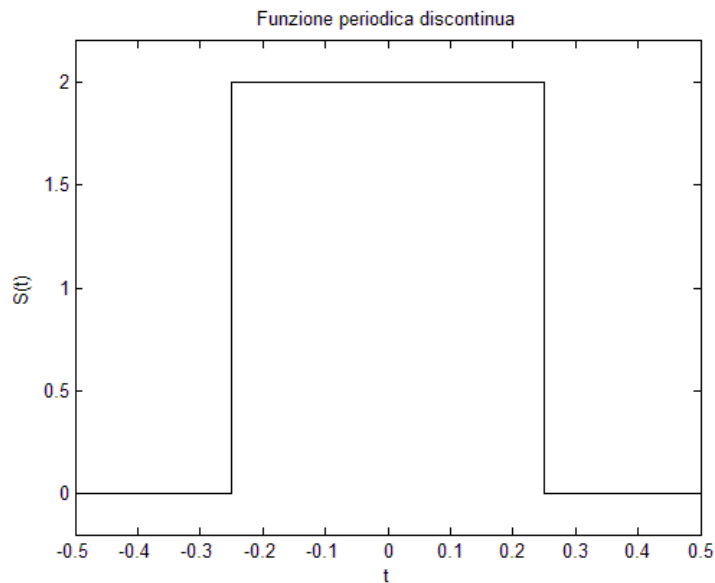


# Banda di un segnale periodico reale

- Lo sviluppo in serie di Fourier di un segnale, prevede teoricamente infiniti termini.
- I segnali reali di interesse applicativo devono essere necessariamente costituiti da un numero finito di componenti armoniche.
- Si definisce quindi **banda** di un segnale periodico reale l'intervallo sul semiasse positivo delle frequenze ove lo spettro di ampiezza è significativamente diverso da zero. La sua misura  $B$  è detta **larghezza di banda**.
- I segnali di interesse applicativo sono quindi segnali a **banda limitata**.

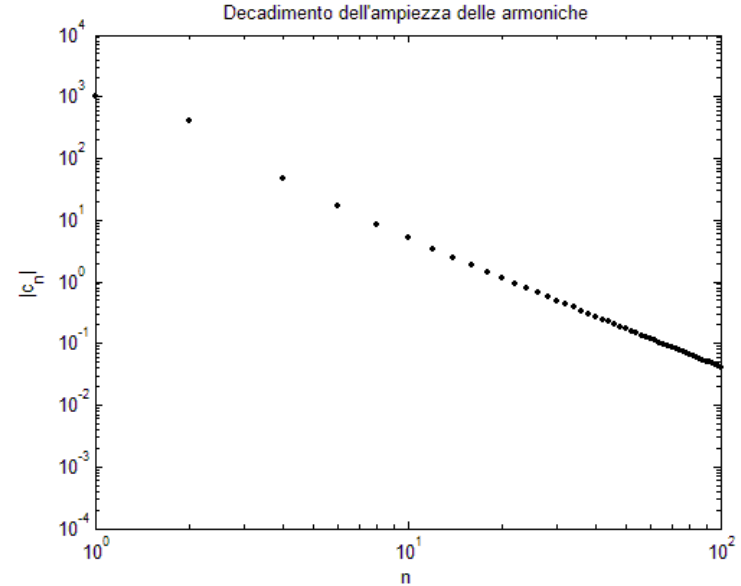
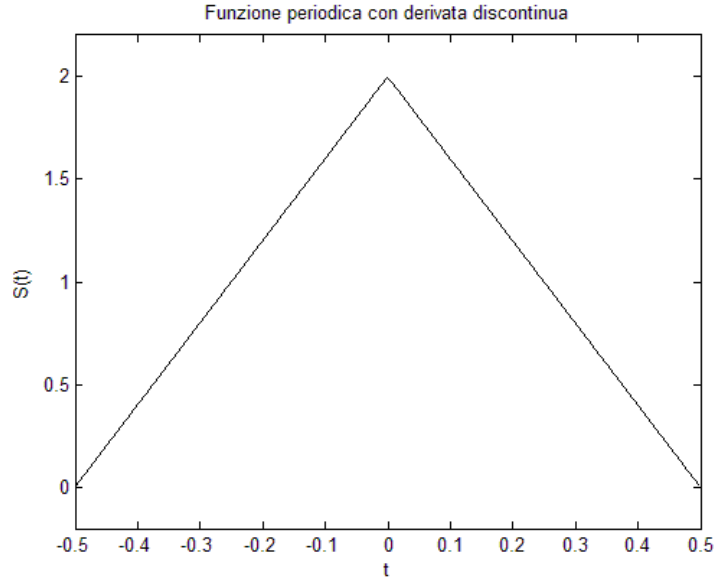
# Banda di un segnale periodico reale

- ESEMPIO con spettri di segnali periodici



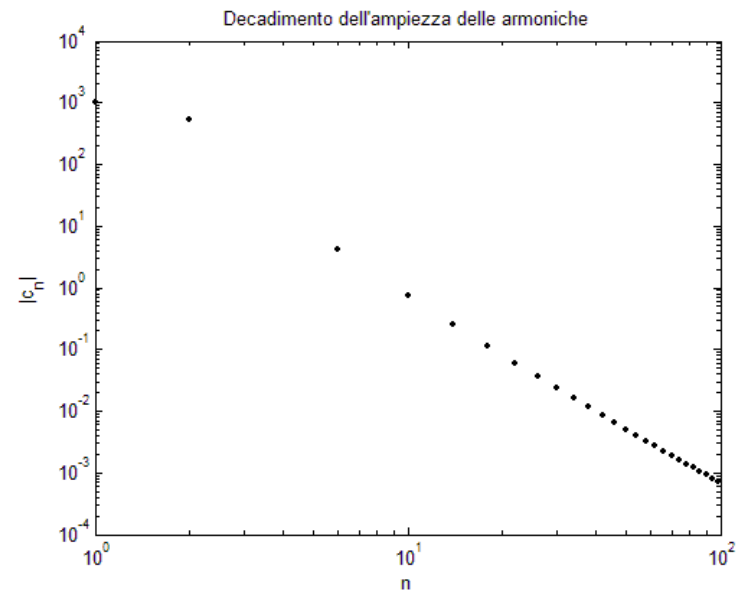
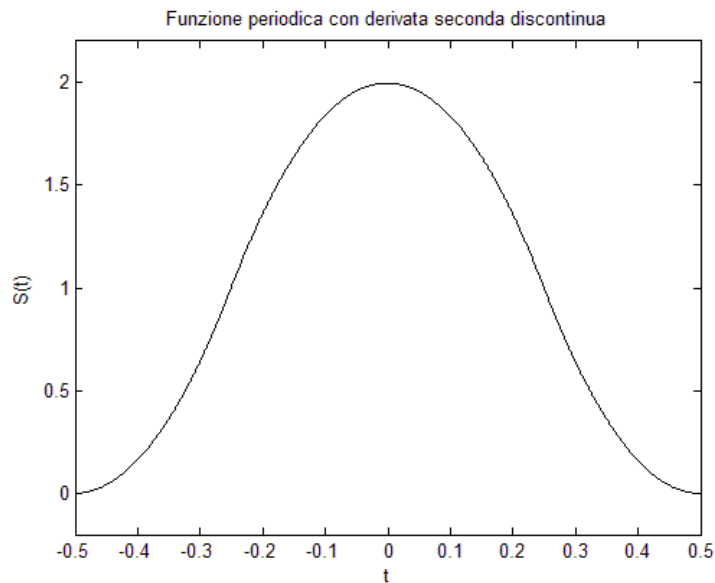
# Banda di un segnale periodico reale

- ESEMPIO con spettri di segnali periodici



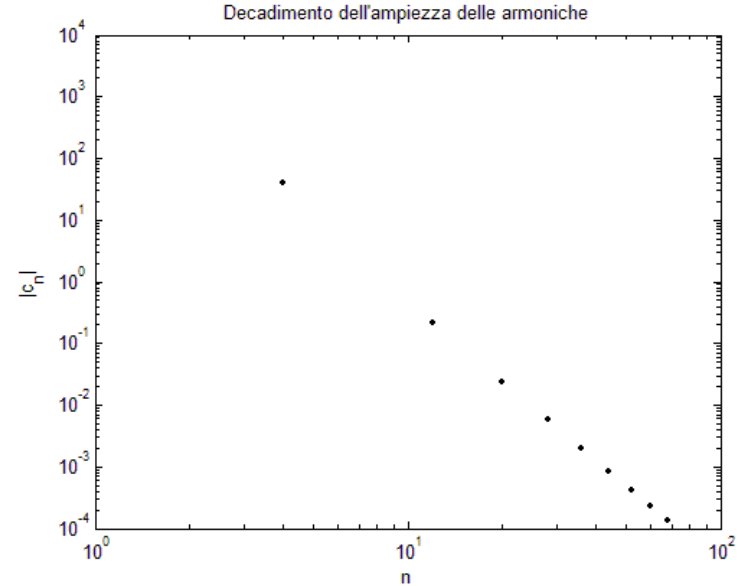
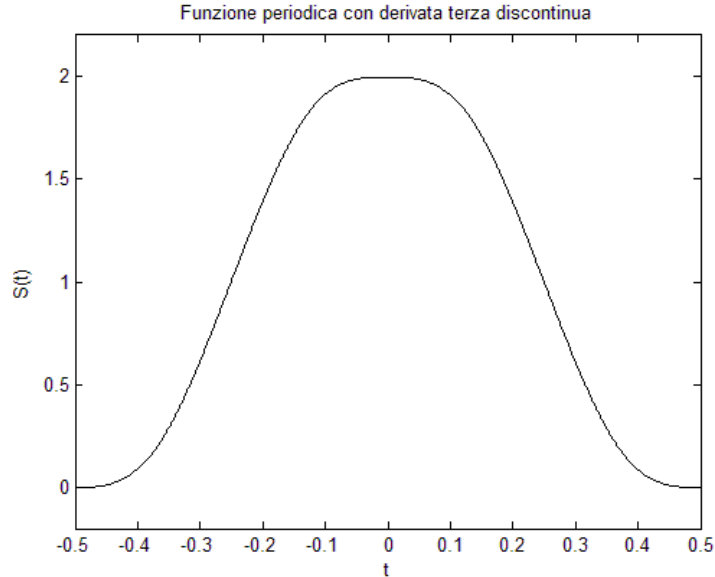
# Banda di un segnale periodico reale

- ESEMPIO con spettri di segnali periodici



# Banda di un segnale periodico reale

- ESEMPIO con spettri di segnali periodici



# Analisi di Fourier: trasformata di Fourier

- I segnali periodici costituiscono una astrazione matematica. I segnali reali non sono periodici pertanto occorre definire uno strumento matematico che permetta di caratterizzarli in un dominio frequenziale.
- Attraverso una estensione della serie di Fourier, si definisce, sotto opportune ipotesi, la trasformata di Fourier di un segnale  $S(t)$ :

$$S(t) \sim \int \hat{S}(f) e^{j2\pi f t} df$$

$$\hat{S}(f) = \int S(t) e^{-j2\pi f t} dt$$



# Analisi di Fourier: trasformata di Fourier

- La funzione  $\hat{S}(f)$  è detta trasformata di Fourier.
- La trasformazione definita stabilisce una corrispondenza biunivoca tra le funzioni nel dominio del tempo e le relative trasformate nel dominio della frequenza (continuo).
- Un segnale viene quindi rappresentato come una funzione complessa continua della frequenza  $f$ .
- La trasformata di Fourier di un segnale viene generalmente rappresentata tramite ampiezza e fase, ottenendo rispettivamente lo **spettro di ampiezza** e lo **spettro di fase** del segnale.

# Esempio: impulso rettangolare

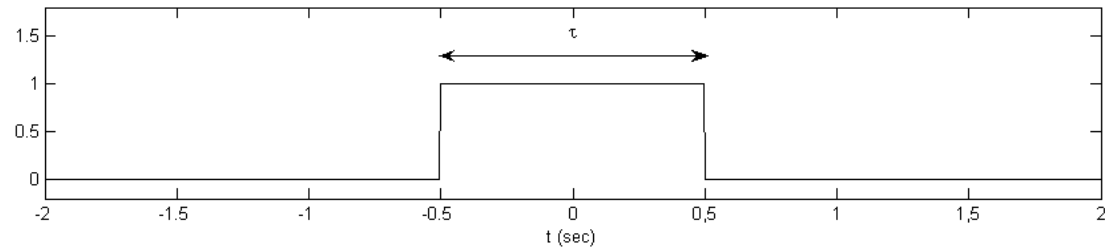
- Trasformata di un impulso rettangolare:

$$S(t) = \text{rect}(t) = \begin{cases} 1 & t \in [-1/2, 1/2] \\ 0 & \text{altrove} \end{cases}$$

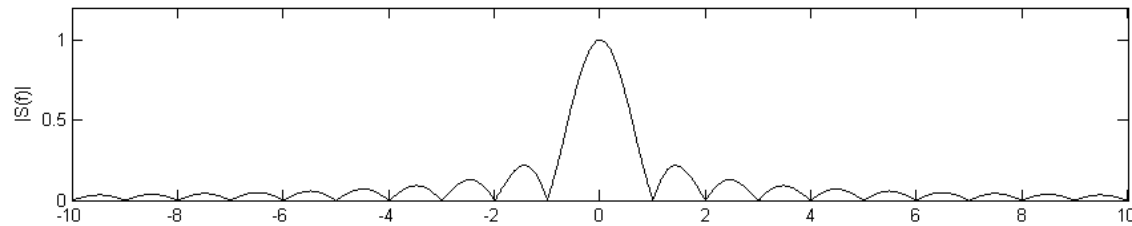
$$\begin{aligned} \hat{S}(f) &= \int_{-1/2}^{1/2} e^{-j2\pi ft} dt = \int_{-1/2}^{1/2} [\cos(2\pi ft) + j\sin(2\pi ft)] dt \\ &= \frac{1}{2\pi f} [\sin(2\pi ft) + j\cos(2\pi ft)]_{-1/2}^{1/2} \\ &= \frac{\sin(2\pi f/2) - \sin(-2\pi f/2)}{2\pi f} = \frac{\sin(\pi f)}{\pi f} \\ &= \text{sinc}(f) \end{aligned}$$

# Esempio: impulso rettangolare

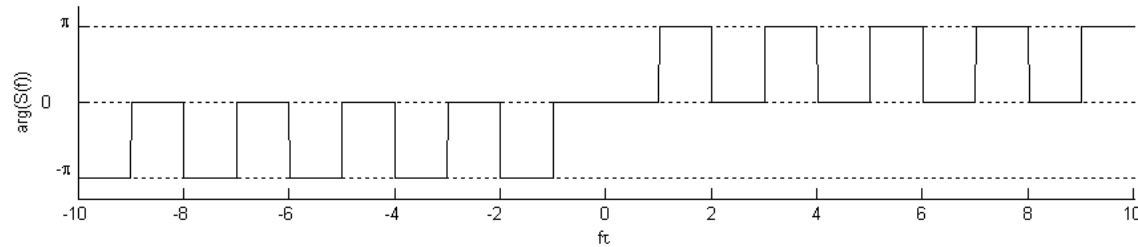
Segnale



Spettro di ampiezza



Spettro di fase



# Trasformata di Fourier: proprietà

- Linearità:  $\mathcal{F} [aS(t)+bR(t)] = a\hat{S}(f)+b\hat{R}(f)$
- Ritardo temporale:  $\mathcal{F} [S(t-t_0)] = \hat{S}(f)e^{-j2\pi ft_0}$
- Cambio di scala:  $\mathcal{F} [S(at)] = \frac{1}{|a|}\hat{S}\left(\frac{f}{a}\right)$
- Convoluzione:  $\mathcal{F} [S(t)*H(t)] = \hat{S}(f) \cdot \hat{H}(f)$
- Moltiplicazione:  $\mathcal{F} [S(t) \cdot H(t)] = \hat{S}(f)*\hat{H}(f)$
- Traslazione in frequenza:  $\mathcal{F} [S(t) \cdot e^{j2\pi f_0 t}] = \hat{S}(f - f_0)$
- Dualità:  $\mathcal{F} [\hat{S}(t)] = S(-f)$

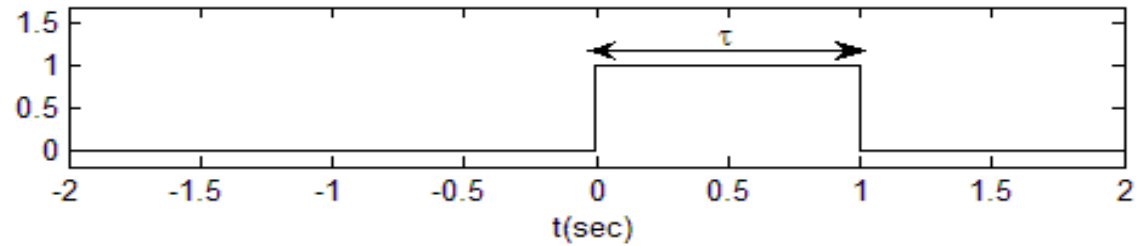
# Trasformata di Fourier: proprietà

- Ritardo temporale:  $\mathcal{F} [S(t-t_0)] = \hat{S}(f) e^{-j2\pi ft_0}$

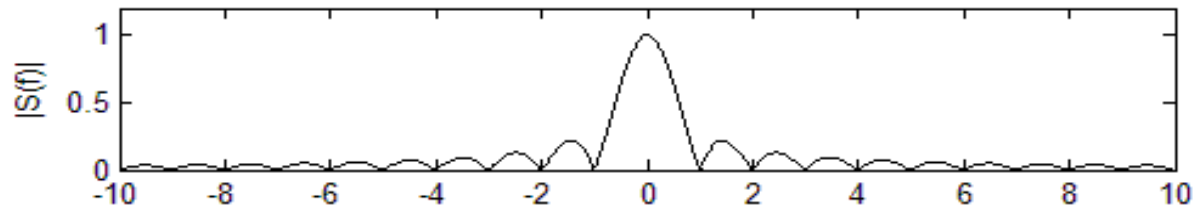
$$\begin{aligned}\mathcal{F} [S(t-t_0)] &= \int S(t-t_0) e^{-j2\pi ft} dt \\ &= \int S(\tau) e^{-j2\pi f(\tau+t_0)} d\tau \quad \begin{array}{l} \tau = t - t_0 \\ d\tau = dt \end{array} \\ &= e^{-j2\pi ft_0} \int S(\tau) e^{-j2\pi f\tau} d\tau \\ &= \hat{S}(f) e^{-j2\pi ft_0} \\ &= |\hat{S}(f)| e^{j(\arg[\hat{S}(f)] - 2\pi ft_0)}\end{aligned}$$

# Trasformata di Fourier: ritardo temporale

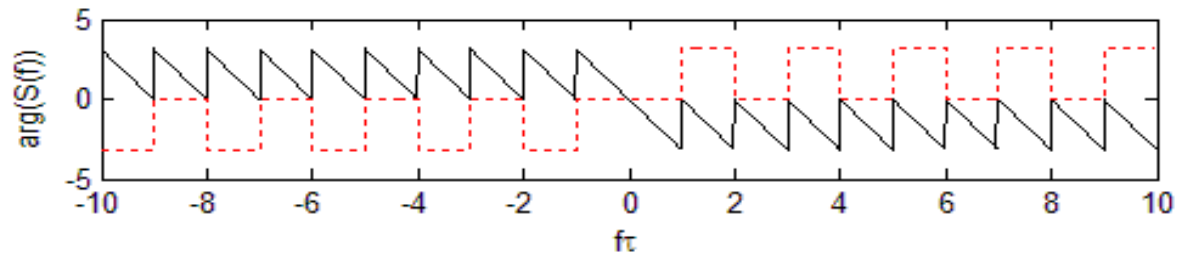
Segnale



Spettro di ampiezza



Spettro di fase

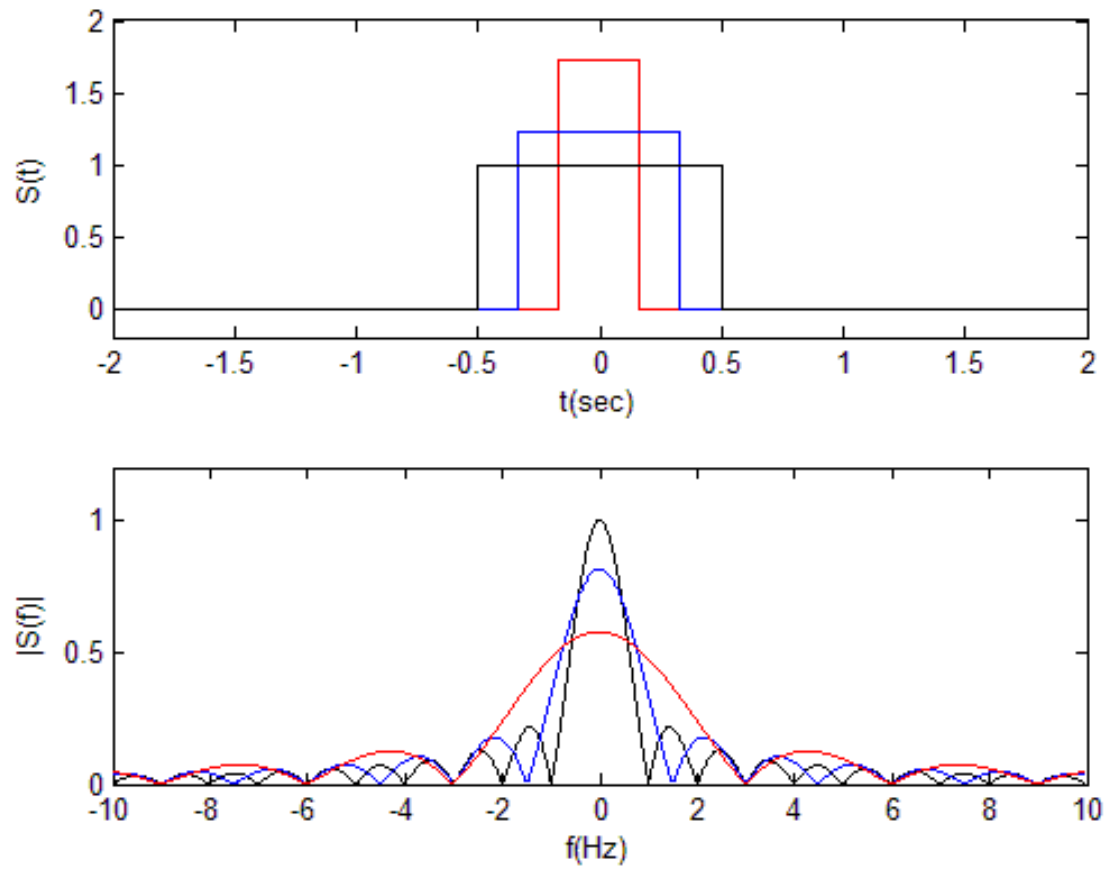


# Trasformata di Fourier: proprietà

- Cambio di scala:  $\mathcal{F} [S(at)] = \frac{1}{|a|} \hat{S}\left(\frac{f}{a}\right)$

$$\begin{aligned}\mathcal{F} [S(at)] &= \int S(at) e^{-j2\pi ft} dt \\ &= \int S(\tau) e^{-j2\pi f(\tau/a)} d\tau && \tau = at \\ &&& d\tau = a dt \\ &= \frac{1}{|a|} \int S(\tau) e^{-j2\pi(f/a)\tau} d\tau \\ &= \frac{1}{|a|} \hat{S}\left(\frac{f}{a}\right)\end{aligned}$$

# Trasformata di Fourier: cambio di scala



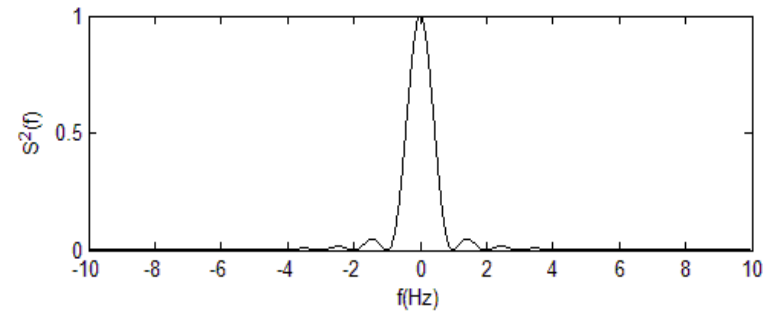
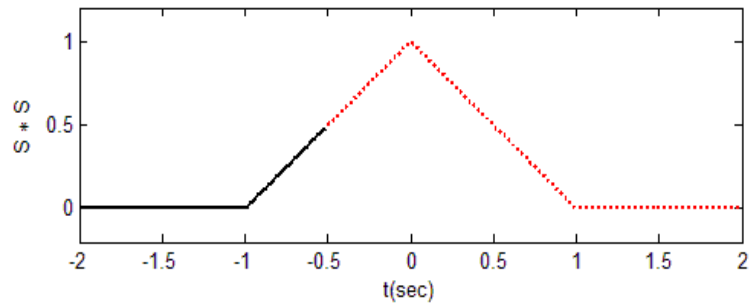
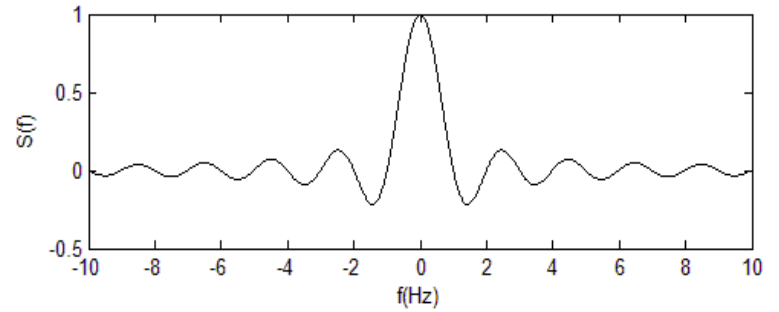
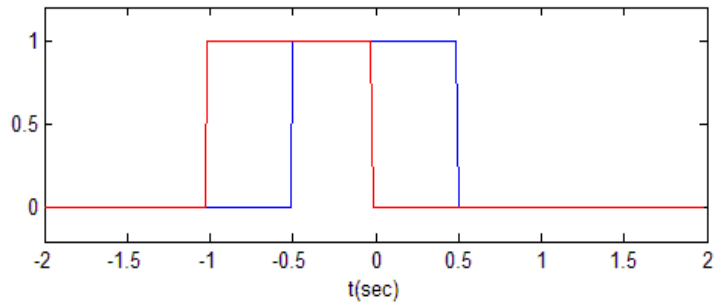


# Trasformata di Fourier: proprietà

- Convoluzione:  $\mathcal{F} [S(t)*H(t)] = \hat{S}(f) \cdot \hat{H}(f)$

$$\begin{aligned}\mathcal{F} [S(t)*H(t)] &= \int \int S(\tau) H(t-\tau) d\tau e^{-j2\pi ft} dt \\ &= \int S(\tau) \int H(t-\tau) e^{-j2\pi ft} dt d\tau \\ &= \int S(\tau) \hat{H}(f) e^{-j2\pi f\tau} d\tau \\ &= \hat{H}(f) \int S(\tau) e^{-j2\pi f\tau} d\tau \\ &= \hat{S}(f) \cdot \hat{H}(f)\end{aligned}$$

# Trasformata di Fourier: convoluzione



# Trasformata di Fourier: proprietà

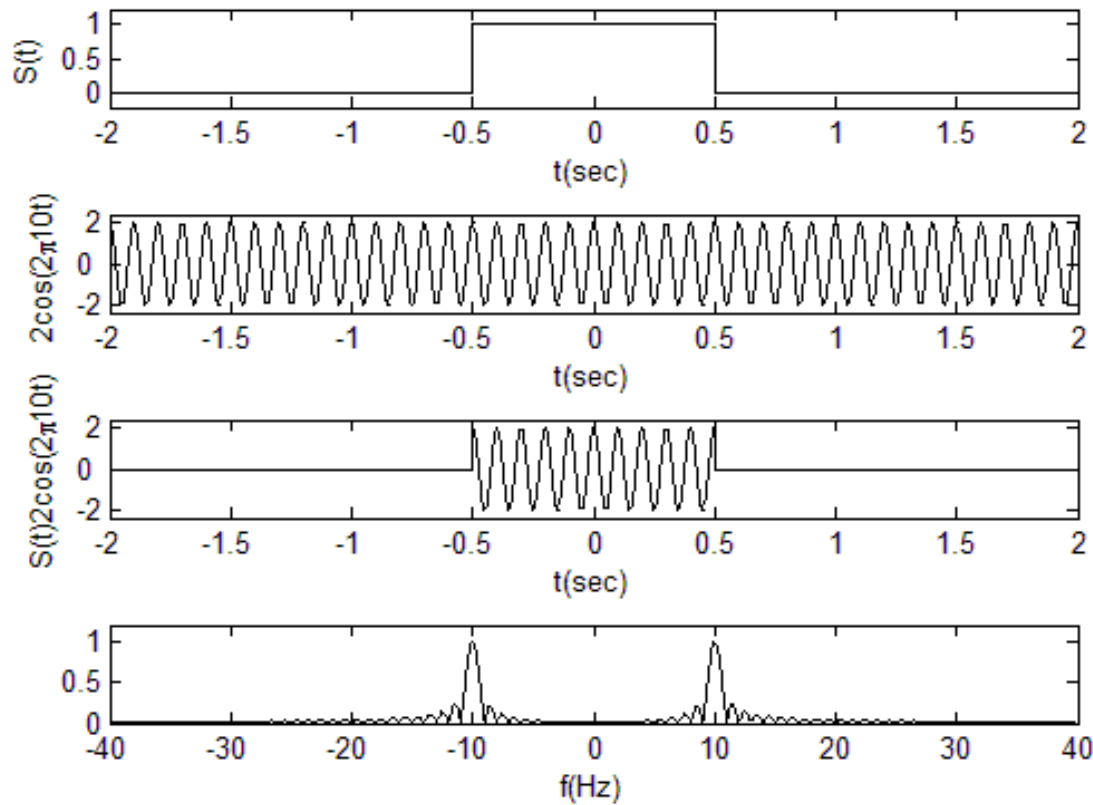
- Traslazione in frequenza:  $\mathcal{F} [S(t) \cdot e^{j2\pi f_0 t}] = \hat{S}(f - f_0)$

$$\begin{aligned}\mathcal{F} [S(t) \cdot e^{j2\pi f_0 t}] &= \int S(t) e^{j2\pi f_0 t} e^{-j2\pi f t} dt \\ &= \int S(t) e^{-j2\pi(f - f_0)t} dt \\ &= \hat{S}(f - f_0)\end{aligned}$$

- Applicazione: modulazione

$$\begin{aligned}\mathcal{F} [S(t) \cdot 2\cos(2\pi f_0 t)] &= \mathcal{F} [S(t) \cdot (e^{j2\pi f_0 t} + e^{-j2\pi f_0 t})] \\ &= \hat{S}(f - f_0) + \hat{S}(f + f_0)\end{aligned}$$

# Trasformata di Fourier: modulazione



# Banda di un segnale reale

- Analogamente al caso dello sviluppo in serie di Fourier, si definisce **banda** di un segnale reale l'intervallo sul semiasse positivo delle frequenze  $[f_{\min}, f_{\max}]$ , ove lo spettro di ampiezza è significativamente diverso da zero.

La sua misura  $B = f_{\max} - f_{\min}$  è detta **larghezza di banda**.

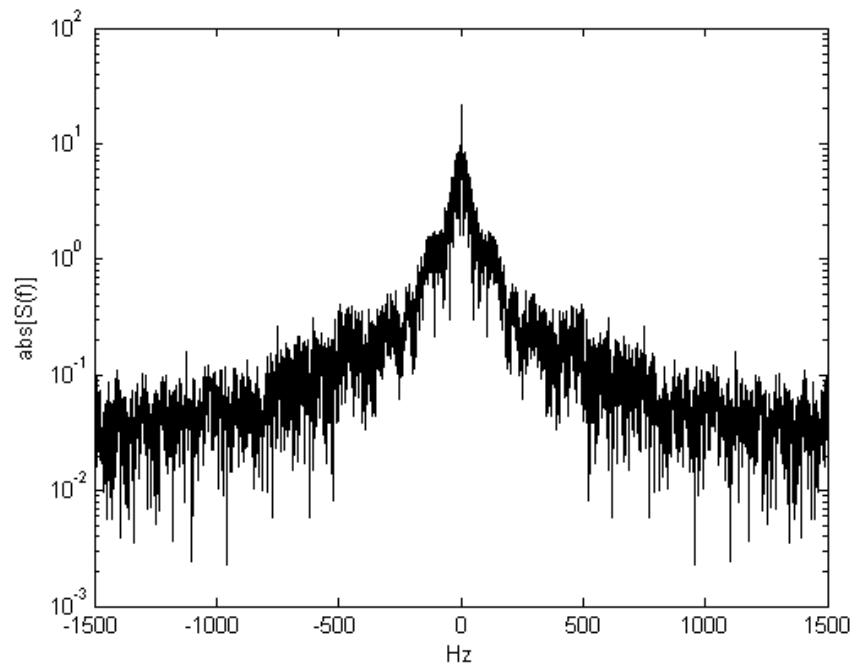
- I segnali di interesse applicativo sono quindi segnali a **banda limitata**. Tra i segnali a banda limitata possiamo distinguere due diverse tipologie di interesse applicativo:
  - Segnali passa-basso
  - Segnali passa-banda

# Segnale passa basso

- Un segnale si dice **passo basso** (o in banda base) se  $f_{\min}$  è zero o prossima ad esso, ovvero se  $B/f_0 \approx 2$ , dove  $f_0$  è il punto medio dell'intervallo  $[f_{\min}, f_{\max}]$ .

Esempi:

- Segnale telegrafico;
- Segnale audio;
- Segnale video;
- Immagine ecografica;



# Segnale passa banda

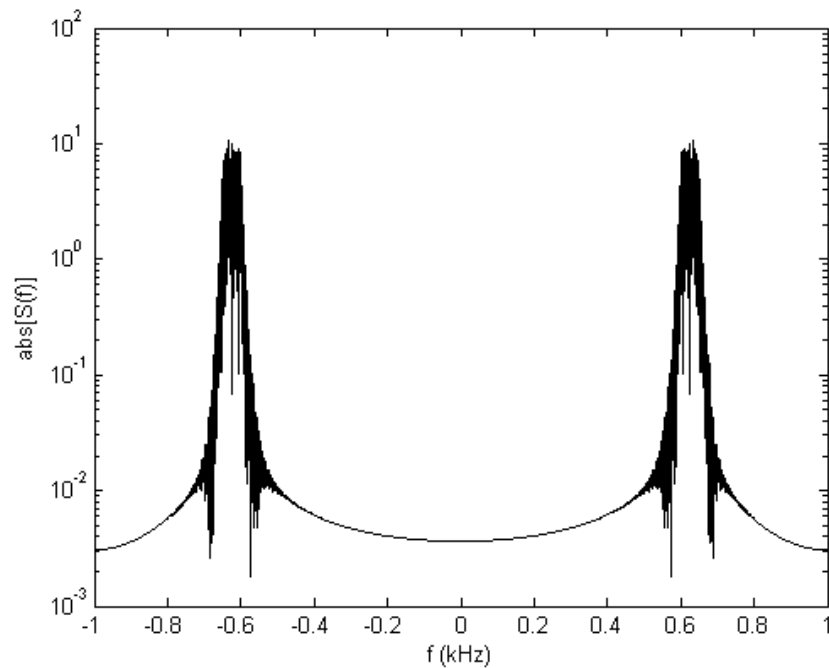
- Un segnale si dice **passo banda** se  $f_{\min} > 0$  e  $B/f_0 \ll 1$ , dove  $f_0$  è il punto medio dell'intervallo  $[f_{\min}, f_{\max}]$ .

Esempi:

→ Segnale radio comunicazioni;

→ Segnale su fibra ottica;

→ Segnale ottenuto da una sonda ecografica;



# Ripetizione periodica di una funzione

- Vogliamo ora studiare il caso di ripetizione periodica di un segnale  $g(t)$  nel dominio della trasformata di Fourier, allo scopo di mostrare le connessioni con la serie di Fourier.
- Consideriamo la ripetizione periodica con periodo  $T$  di un segnale  $g(t)$ :

$$g_p(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} g(t - kT)$$

- Poichè il segnale  $g_p(t)$  è periodico, può essere rappresentato mediante il suo sviluppo in serie di Fourier

$$g_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{j2\pi n f_0 t}$$



# Ripetizione periodica di una funzione

$$\begin{aligned}c_n &= \frac{1}{T} \int_T g_p(t) e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_0^T \sum_{k=-\infty}^{\infty} g(t-kT) e^{-j2\pi n f_0 t} dt \\&= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \int_0^T g(t-kT) e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \int_{-kT}^{(-k+1)T} g(\tau) e^{-j2\pi n f_0 \tau} d\tau \\&= \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) e^{-j2\pi n f_0 \tau} d\tau = \frac{1}{T} \hat{g}\left(\frac{n}{T}\right) = f_0 \hat{g}(n f_0)\end{aligned}$$

- Riassumendo si ha che i coefficienti dello sviluppo in serie di Fourier possono essere calcolati come campionamento della trasformata di Fourier della funzione  $g(t)$  nelle frequenze  $n f_0$

$$c_n = f_0 \hat{g}(n f_0)$$

# Ripetizione periodica: esempi

- Ripetizione periodica della funzione  $rect(t)$  con periodo 1:

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} rect(t-k) = 1$$

$$c_n = sinc(n) = \begin{cases} 1 & n=0 \\ 0 & n \neq 0 \end{cases}$$

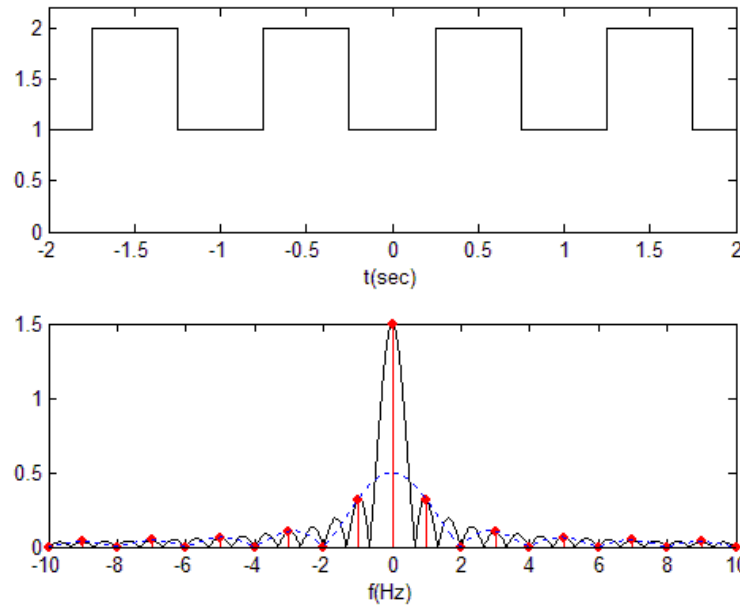
- Ripetizione periodica della funzione  $rect(2t)$  con periodo 1:

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} rect(2(t-k))$$

$$c_n = \frac{1}{2} sinc\left(\frac{n}{2}\right)$$

# Ripetizione periodica: esempi

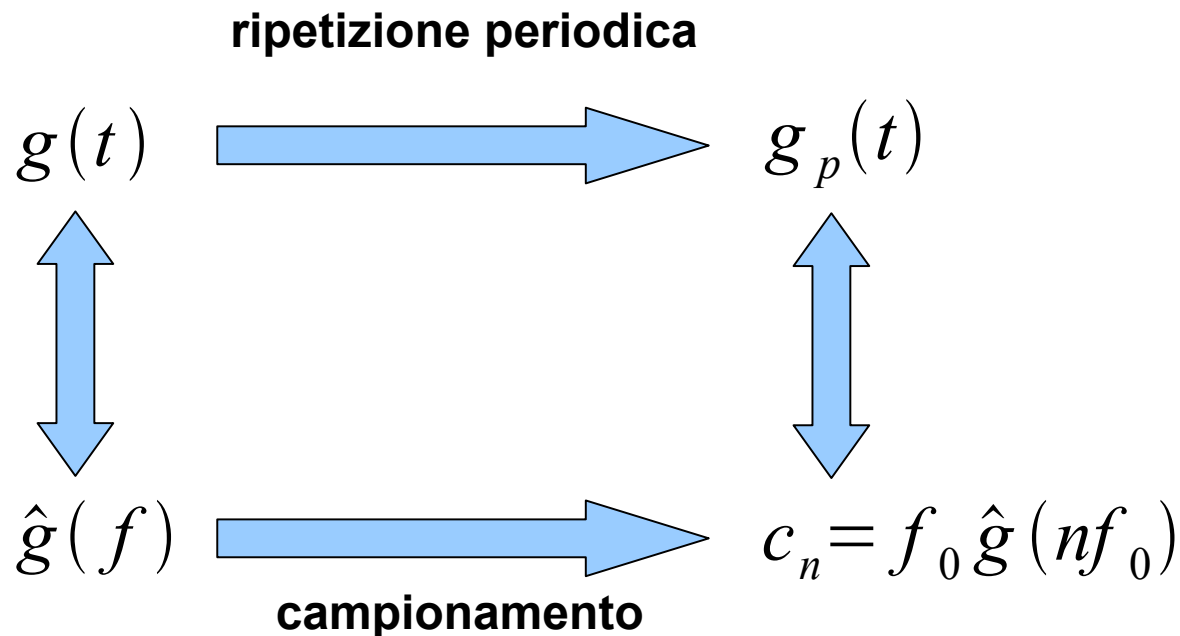
- Ripetizione periodica di  $rect(2/3 t)$  con periodo 1:



- Esistono infinite funzioni che hanno come ripetizione periodica la ripetizione di  $rect(2/3 t)$

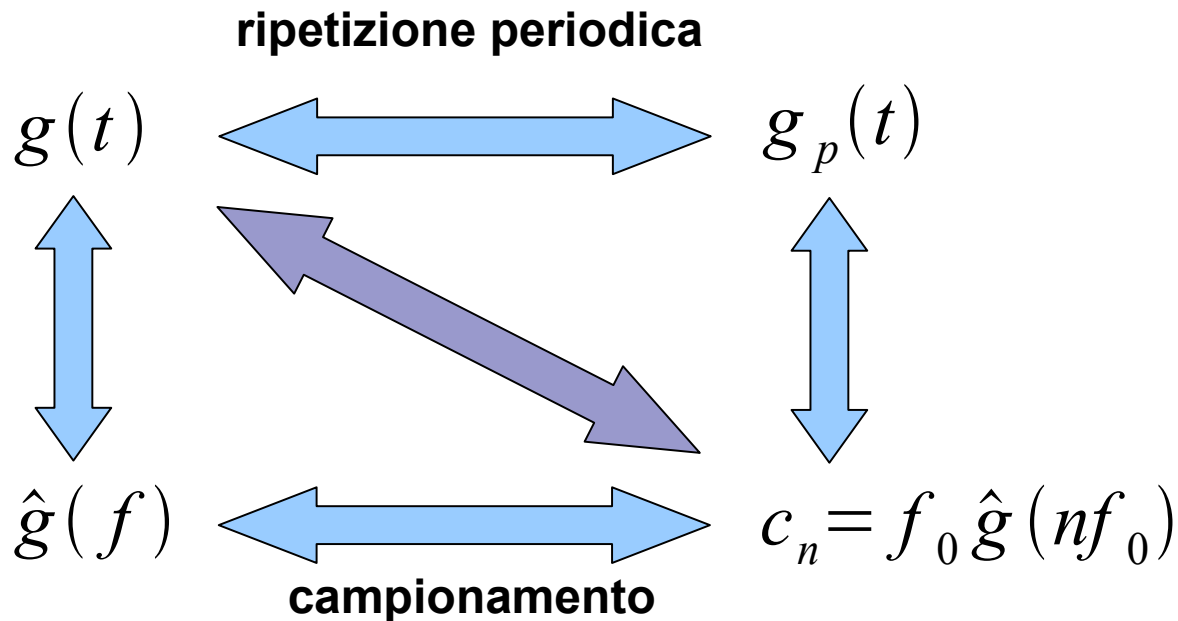
# Ripetizione periodica di una funzione

- Una ripetizione periodica con periodo  $T$  nel dominio del tempo corrisponde pertanto ad un campionamento nel dominio delle frequenze con intervallo  $1/T=f_0$ .



# Ripetizione periodica di una funzione

- Nel caso in cui il segnale  $g(t)$  abbia durata limitata  $\Delta t < T$  (dove  $T$  è il periodo di ripetizione), l'operazione di ripetizione periodica risulta invertibile, quindi esiste una corrispondenza biunivoca tra  $g(t)$  e  $c_n$ .



# Trasformata discreta di Fourier

- Finora abbiamo considerato segnali tempo continui, ma in generale è necessario trattare anche segnali tempo discreti.
- Sfruttando la proprietà di dualità della trasformata di Fourier è possibile definire la trasformata di una successione tempo-discreta  $S_n$  in cui  $T_s$  è l'intervallo tra due termini:

$$\hat{S}_p(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} S_n e^{-j2\pi n f T_s}$$
$$S_n = T_s \int_{1/T_s} \hat{S}_p(f) e^{j2\pi n f T_s} df$$

- La trasformata è periodica per dualità con periodo  $1/T_s = f_s$ .

# Segnali tempo-discreti

- Essendo periodica, la trasformata di una successione, può essere ottenuta come ripetizione periodica di una funzione  $\hat{S}(f)$ , trasformata di Fourier del segnale  $S(t)$ :

$$\hat{S}_p(f) = \frac{1}{T_s} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \hat{S}\left(f + \frac{k}{T_s}\right)$$

- In generale esistono infinite funzioni  $\hat{S}(f)$  che danno come ripetizione periodica la funzione  $\hat{S}_p(f)$ .
- Per dualità  $\hat{S}_p(f)$  deve essere la trasformata della sequenza ottenuta campionando  $S(t)$  con passo  $T_s$ :

$$S_n = S(nT_s) \quad n \in \mathbb{Z}$$

# Ripetizione periodica di uno spettro

- Considerata la trasformata  $\hat{S}(f)$  di un segnale  $S(t)$  possiamo valutarne la ripetizione periodica di periodo  $f_s$ :

$$\hat{S}_p(f) = \frac{1}{T_s} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \hat{S}\left(f + \frac{k}{T_s}\right)$$

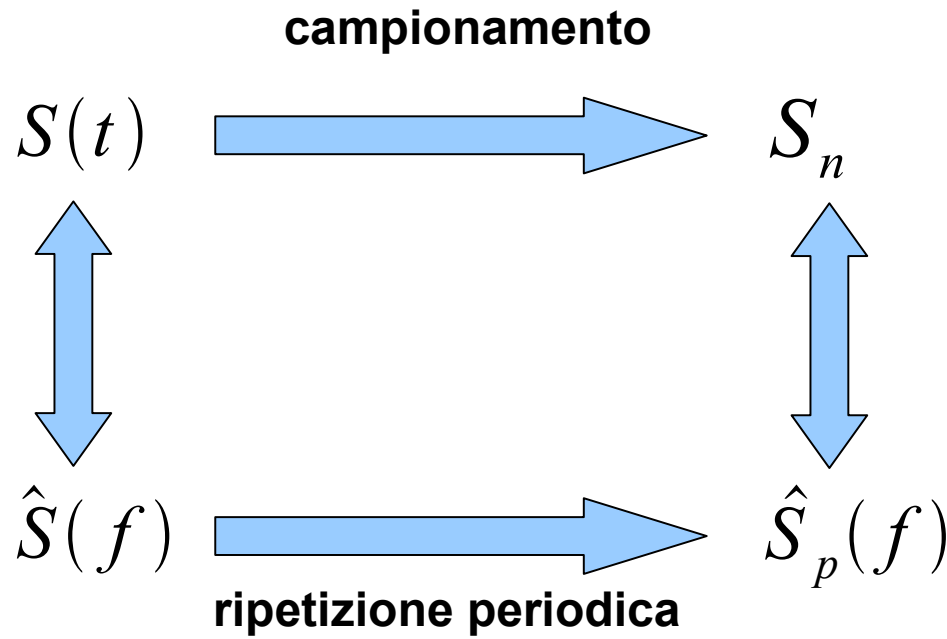
- Poichè  $\hat{S}_p(f)$  è periodica è la trasformata di Fourier di una sequenza discreta  $S_n$  di intervallo  $T_s$ .
- Per dualità i coefficienti  $S_n$  si ottengono campionando il segnale  $S(t)$  con periodo  $T_s$ :

$$S_n = S(nT_s) \quad n \in \mathbb{Z}$$



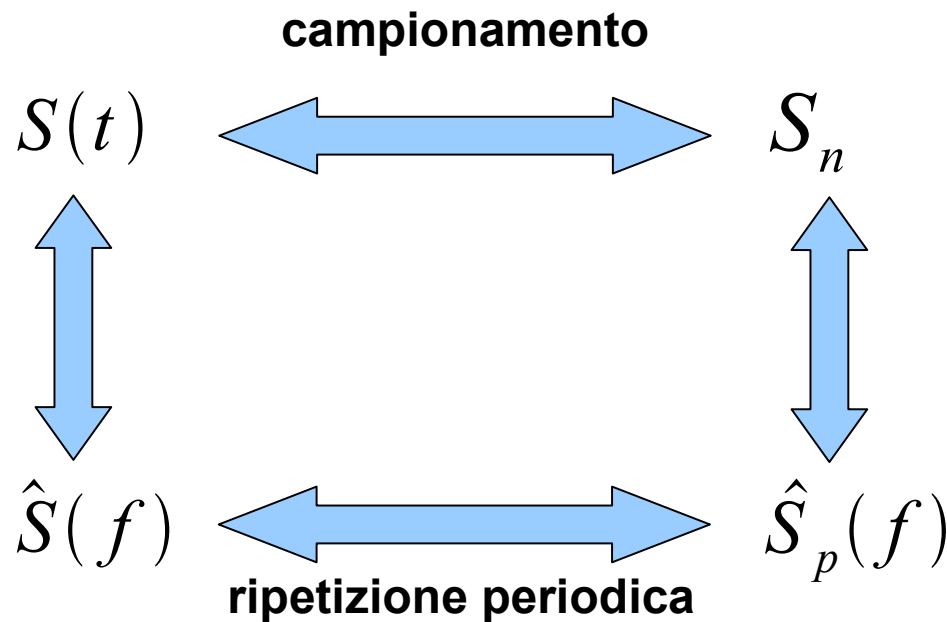
# Campionamento di una funzione

- Un campionamento con intervallo  $T_s$  nel dominio dei tempi corrisponde pertanto a una ripetizione periodica nel dominio delle frequenze con periodo  $1/T_s = f_s$ .



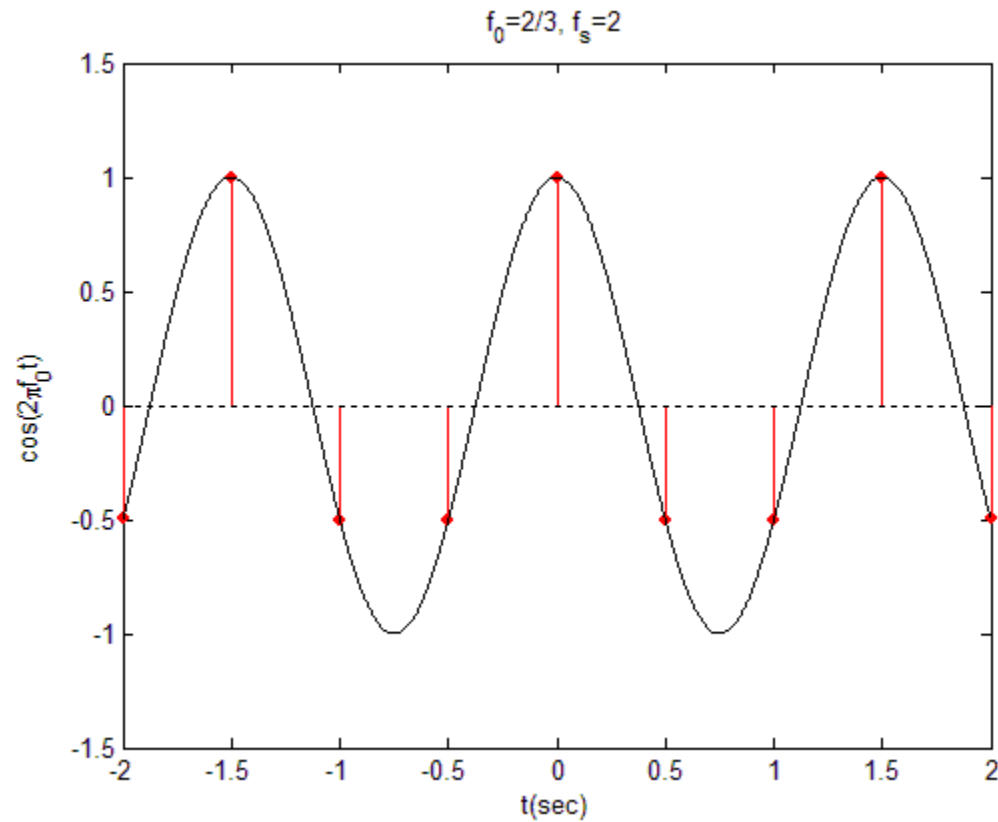
# Teorema del campionamento di Shannon

- Se  $S(t)$  ha spettro nullo al di sopra di una frequenza  $f_m$ , l'operazione di campionamento con  $f_s > 2f_m$ , è invertibile, ovvero esiste una corrispondenza biunivoca tra  $S(t)$  e  $S_n$ .



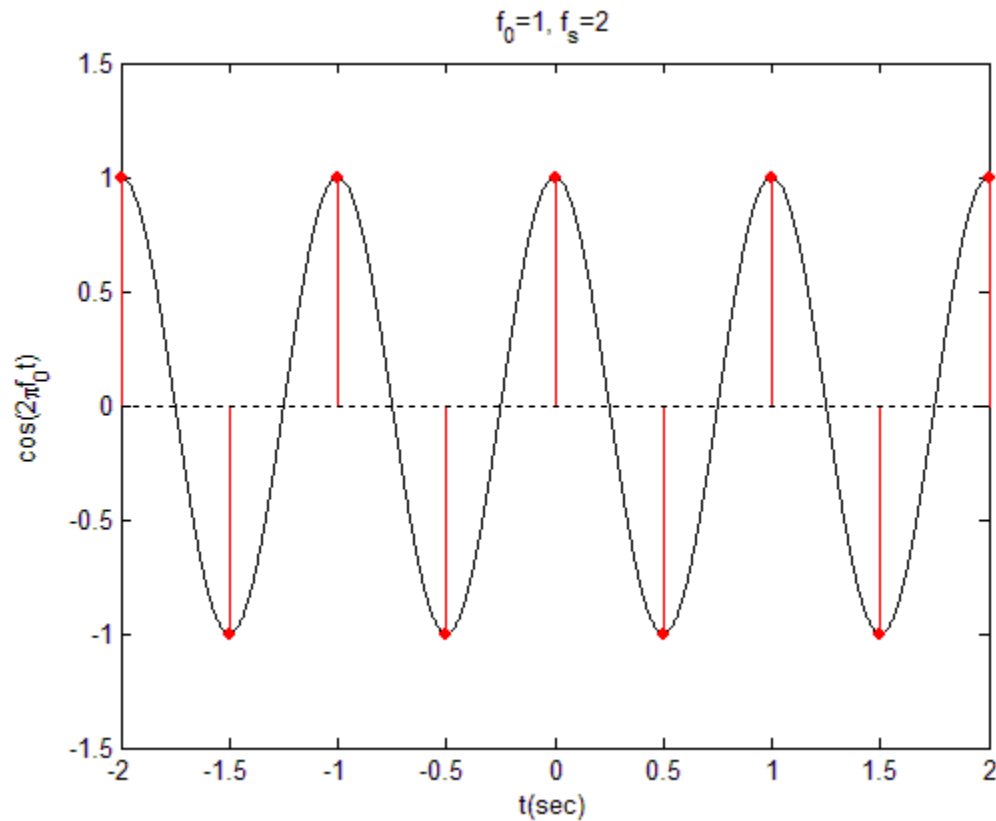
# Campionamento: esempi

- Sovracampionamento di una senoide



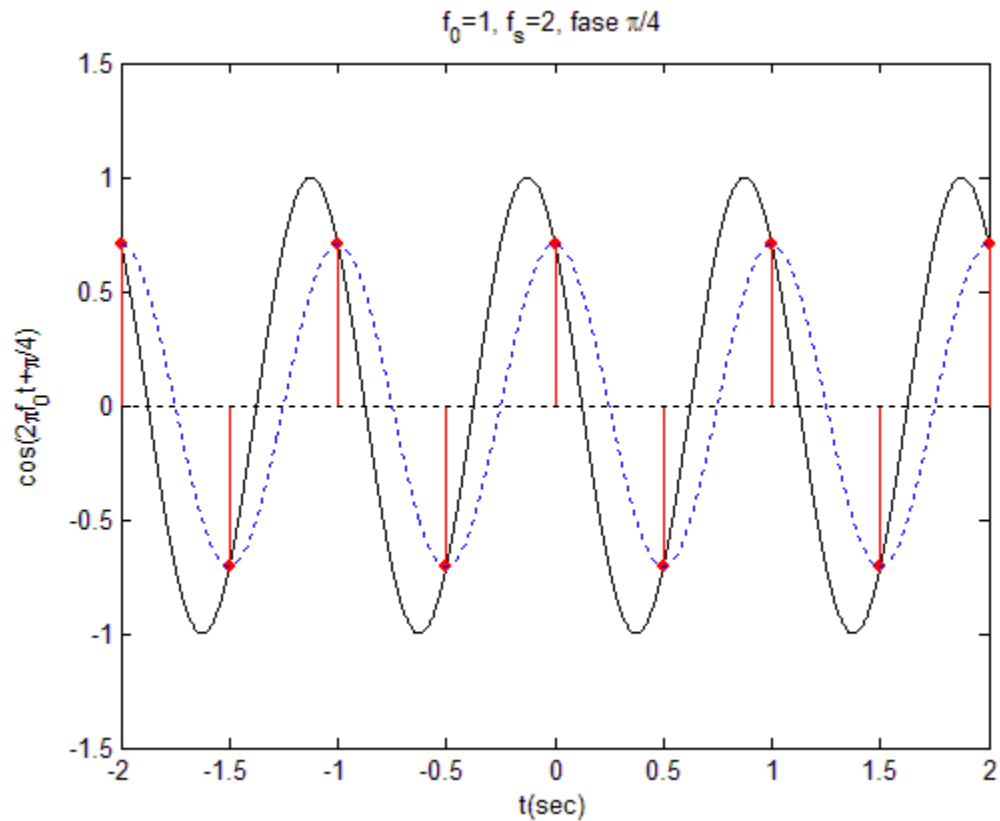
# Campionamento: esempi

- Campionamento limite di una sinusoide



# Campionamento: esempi

- Campionamento limite, errore di fase e ampiezza



# Campionamento: esempi

- Sottocampionamento, perdita di informazione

