

Segnali e sistemi tempo discreto



Sommario

- Segnali tempo discreto periodici
 - Serie di Fourier
- Segnali tempo discreto aperiodici
 - Trasformata di Fourier
- Proprietà della Trasformata di Fourier
- Analisi dei sistemi LTI per mezzo della Trasformata di Fourier
- Risposta in frequenza dei sistemi LTI
- Esempi

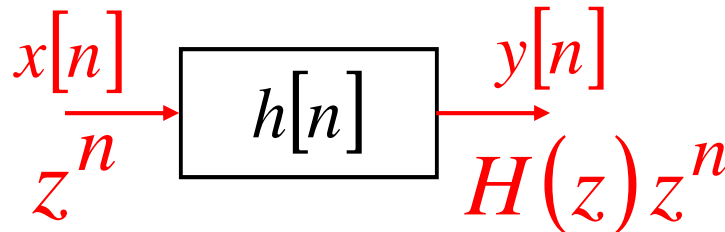


Autofunzioni

Per un sistema LTI tempo discreto il segnale:

$$x[n] = z^n \quad \text{con } z = |z|e^{j\Omega}$$

è un **autofunzione**



$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]x[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]z^{n-k} = z^n \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k]z^{-k}$$

$$H(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n]z^{-n}$$

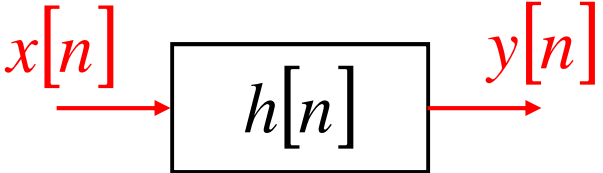
$$= H(z)z^n$$



Segnali esponenziali complessi

Conseguenza:

$$\text{Se } x[n] = \sum_{k=1}^N c_k z_k^n \quad \Rightarrow \quad y[n] = \sum_{k=1}^N c_k H(z_k) z_k^n$$

$x[n]$  $y[n]$ $H(z_k) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n] z_k^{-n}$

L'analisi si riduce alla determinazione della funzione:

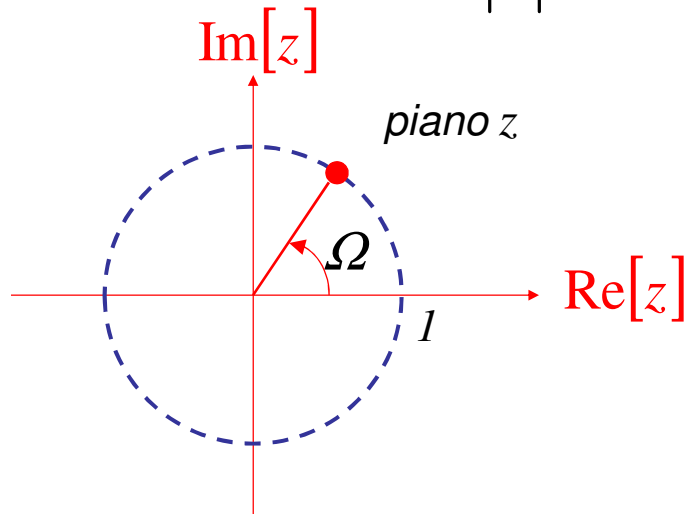
$$H(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n] z^{-n}$$



Segnali esponenziali complessi: $e^{j\Omega}$

Caso particolare:

$$|z| = 1 \quad \Rightarrow \quad z = e^{j\Omega}$$



In questo caso:

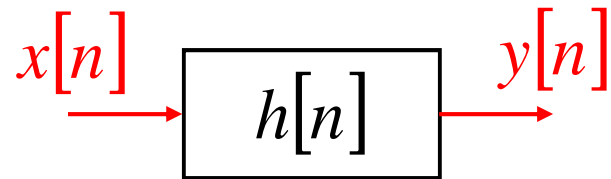
$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k] e^{j\Omega(n-k)}$$

$$= e^{j\Omega n} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k] e^{-j\Omega k} = H(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n}$$

$$H(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n] e^{-j\Omega n}$$



Segnali esponenziali complessi



Se:

$$x[n] = \sum_{k=1}^N c_k \left(e^{j\Omega_k} \right)^n = \sum_{k=1}^N c_k e^{j\Omega_k n}$$

$$y[n] = \sum_{k=1}^N c_k H \left(e^{j\Omega_k} \right) e^{j\Omega_k n}$$

Quali segnali possono essere espressi attraverso una combinazione lineare di questo tipo?



Segnali periodici

Serie di Fourier per un segnale periodico di periodo N :

$$x[n + N] = x[n] \quad \forall n$$

a) Il segnale assume al massimo N valori distinti

b) Anche i segnali $\phi_k = e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$ sono periodici di periodo N

$$\Omega_k = k \frac{2\pi}{N} = k\Omega_0$$

c) Ci sono soltanto N funzioni ϕ_k distinte

Pertanto è possibile individuare una N -pla di coefficienti complessi a_k tale che:

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$$

Sviluppo in serie di Fourier del segnale $x[n]$



Calcolo dei coefficienti

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 1 & & 1 & & 1 & & 1 & & 1 \\ 1 & e^{j\frac{2\pi}{N}} & & e^{j2\frac{2\pi}{N}} & & e^{j(N-1)\frac{2\pi}{N}} & & & & \\ 1 & e^{j\frac{2\pi}{N}2} & & e^{j2\frac{2\pi}{N}2} & & e^{j(N-1)\frac{2\pi}{N}2} & & & & \\ \dots & \dots & & \dots & & \dots & & \dots & & \dots \\ 1 & e^{j\frac{2\pi}{N}(N-1)} & & e^{j2\frac{2\pi}{N}(N-1)} & & e^{j(N-1)\frac{2\pi}{N}(N-1)} & & & & \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_0 \\ a_1 \\ a_2 \\ \dots \\ a_{N-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x[0] \\ x[1] \\ x[2] \\ \dots \\ x[N-1] \end{bmatrix}$$

Sistema lineare di N equazioni in N incognite



Calcolo dei coefficienti

Metodo più efficiente

Si voglia calcolare a_m :

$$\begin{aligned} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jm \left(\frac{2\pi}{N} \right) n} &= \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] e^{-jm \left(\frac{2\pi}{N} \right) n} = \\ &= \sum_{n=\langle N \rangle} \left(\sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk \left(\frac{2\pi}{N} \right) n} \right) e^{-jm \left(\frac{2\pi}{N} \right) n} = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \sum_{n=\langle N \rangle} e^{j(k-m) \left(\frac{2\pi}{N} \right) n} \\ &= a_m N \end{aligned}$$

$= 0$ per $k \neq m$
 $= N$ per $k = m$

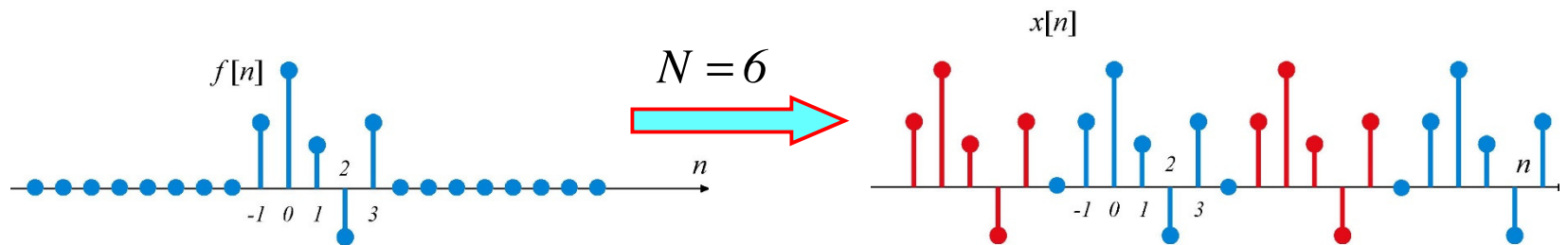
$$a_m = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] e^{-jm \left(\frac{2\pi}{N} \right) n}$$



Osservazioni

- a) Una funzione periodica consiste nella ripetizione di una funzione “base” a intervalli di lunghezza N

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[n-kN]$$



$$a_m = \frac{1}{N} X(e^{j\Omega}) \Big|_{\Omega=m\Omega_0}$$

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] e^{-j\Omega n} \quad \Omega_0 = \frac{2\pi}{N}$$



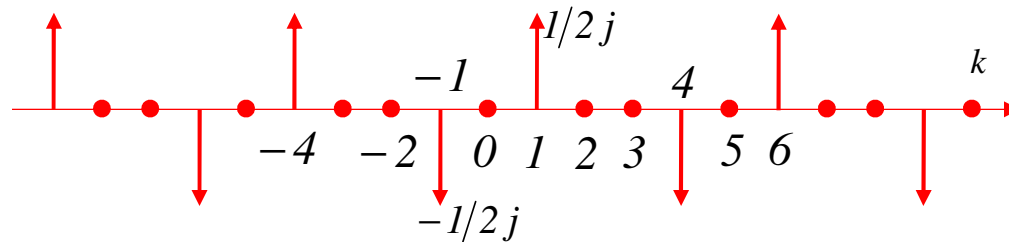
Osservazioni

b) I coefficienti a_k possono venir calcolati per qualunque k . Essi sono periodici in k ($a_k = a_{(k+N)} = a_{(k+mN)}$)

$x[n]$ è ricostruibile con un qualsiasi insieme di N coefficienti consecutivi.

Esempio:
$$x[n] = \sin\left(\frac{2\pi}{5}n\right) = \frac{1}{2j} e^{j\frac{2\pi}{5}n} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{2\pi}{5}n}$$

a_1 (pointing to $\frac{1}{2j}$) a_{-1} (pointing to $-\frac{1}{2j}$)

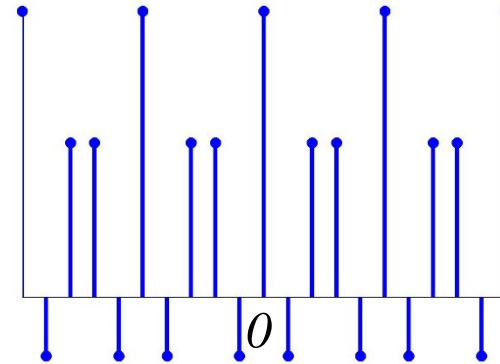


$$\begin{aligned} \sin\left(\frac{2\pi}{5}n\right) &= \frac{1}{2j} e^{j\frac{2\pi}{5}n} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{2\pi}{5}n} \\ &= \frac{1}{2j} e^{-j4\frac{2\pi}{5}n} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{2\pi}{5}n} &= -\frac{1}{2j} e^{j4\frac{2\pi}{5}n} + \frac{1}{2j} e^{j6\frac{2\pi}{5}n} = \dots \end{aligned}$$



Esempi

$$x[n] = \frac{1}{2} + \cos\left(2\frac{2\pi}{5}n + \frac{\pi}{6}\right)$$



$$x[n] = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{6}} e^{j2\frac{2\pi}{5}n} + \frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{6}} e^{-j2\frac{2\pi}{5}n}$$

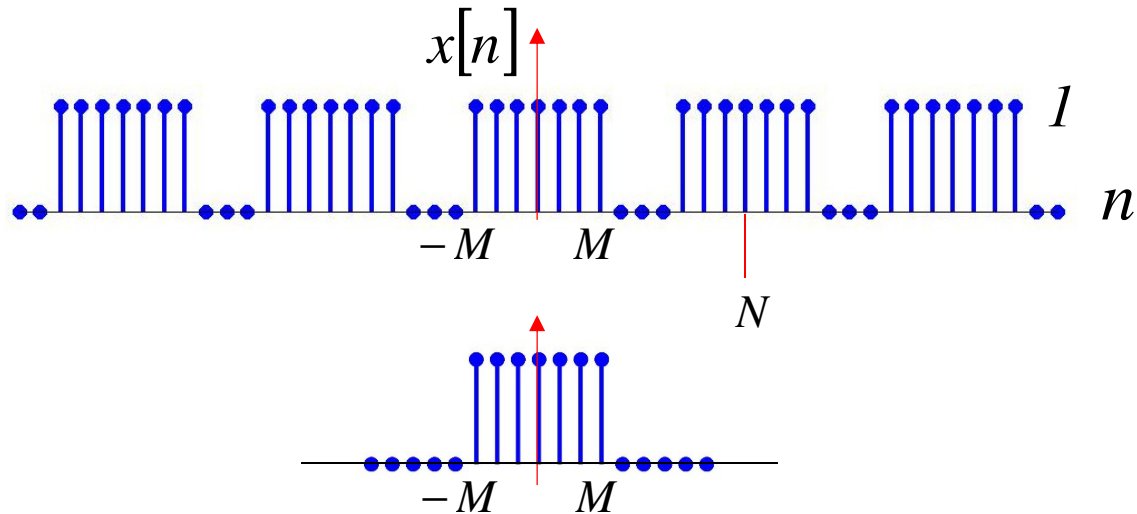
\downarrow \downarrow \downarrow
 a_0 a_2 a_{-2}

$$\dots a_{-2} = \frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{6}} \quad a_{-1} = 0 \quad a_0 = \frac{1}{2} \quad a_1 = 0$$

$$a_2 = \frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{6}} \quad a_3 = \frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{6}} \quad a_4 = 0 \dots$$



Esempi



$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-M}^{+M} e^{-j\Omega n} = \sum_{m=0}^{2M} e^{-j\Omega(m-M)} = e^{j\Omega M} \sum_{m=0}^{2M} \left(e^{-j\Omega}\right)^m$$

$$m = n + M$$

$$X(e^{j\Omega}) = e^{j\Omega M} \frac{1 - e^{-j\Omega(2M+1)}}{1 - e^{-j\Omega}}$$



Esempi

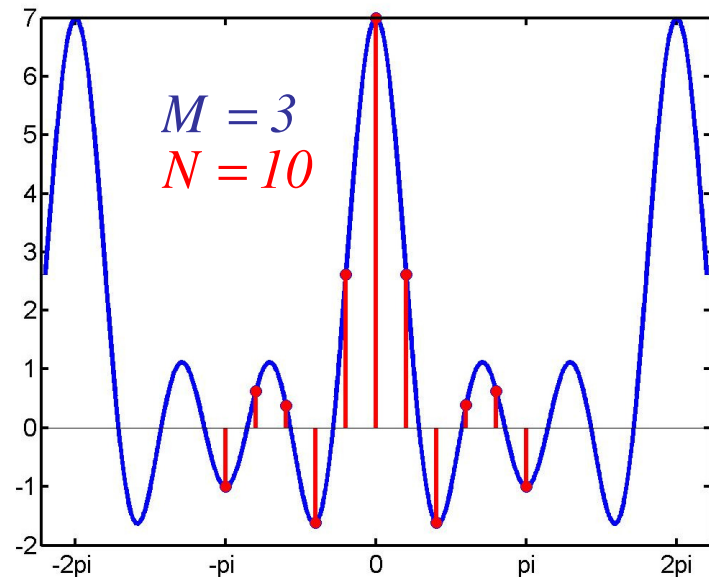
$$X(e^{j\Omega}) = e^{j\Omega M} \frac{1 - e^{-j\Omega(2M+1)}}{1 - e^{-j\Omega}}$$

$$= e^{j\Omega M} \frac{e^{-j\Omega\left(M+\frac{1}{2}\right)} e^{j\Omega\left(M+\frac{1}{2}\right)} - e^{-j\Omega\left(M+\frac{1}{2}\right)}}{e^{-j\frac{\Omega}{2}} \left(e^{j\frac{\Omega}{2}} - e^{-j\frac{\Omega}{2}} \right)}$$

$= 1$

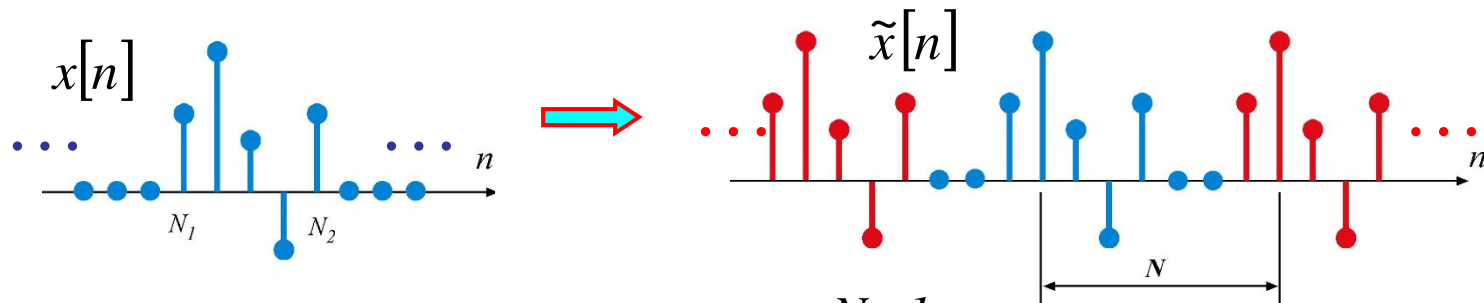
$$X(e^{j\Omega}) = \frac{\sin[\Omega(M + 1/2)]}{\sin(\Omega/2)}$$

$$a_k = \frac{1}{N} X(e^{j\Omega}) \Big|_{\Omega = k \frac{2\pi}{N}}$$



Trasformata di Fourier

Considerazioni analoghe al caso dei segnali tempo continuo



$$\tilde{x}[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[n-kN]$$

$$\tilde{x}[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk\Omega_0 n} \quad \Omega_0 = \frac{2\pi}{N}$$

$$(N \geq N_2 - N_1 + 1)$$

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} \tilde{x}[n] e^{-jk\Omega_0 n} = \frac{1}{N} \sum_{n=N_1}^{N_2} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

$$= \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$



Trasformata di Fourier

$$a_k = \frac{1}{N} X(e^{j\Omega}) \Big|_{\Omega=k\Omega_0}$$

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

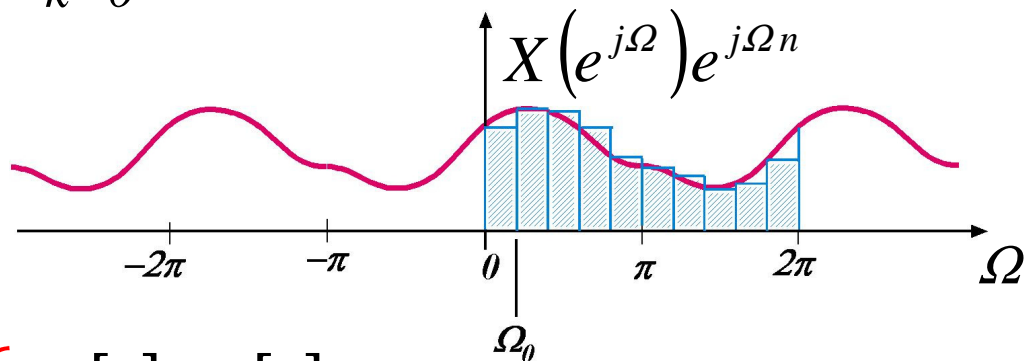


Trasformata di Fourier

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

TRASFORMATA DI FOURIER DI $x[n]$
Funzione di Ω , periodica di periodo 2π

$$\tilde{x}[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(e^{jk\Omega_0}) e^{jk\Omega_0 n} = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=0}^{N-1} X(e^{jk\Omega_0}) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0$$



$$\lim_{N \rightarrow \infty} \left\{ \begin{array}{l} \tilde{x}[n] = x[n] \\ \sum_{k=0}^{N-1} X(e^{jk\Omega_0}) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0 = \int_0^{2\pi} X(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega \end{array} \right.$$



Segnale non periodico: trasformata di Fourier

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{\langle 2\pi \rangle} X(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega$$

Il segnale $x[n]$ è espresso tramite una “somma” (integrale) di funzioni esponenziali complesse $e^{j\Omega n}$

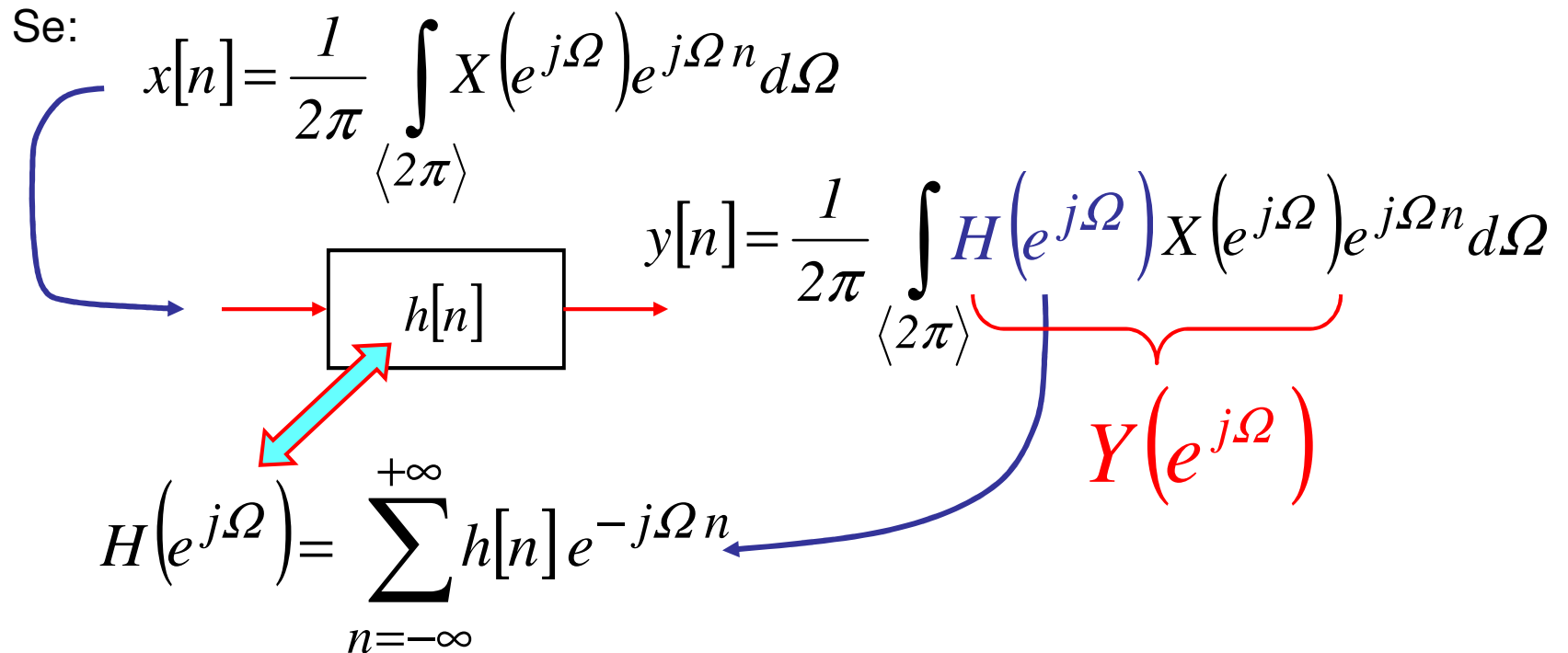
Alla costruzione del segnale $x[n]$ partecipano, in generale, funzioni esponenziali complesse a tutte le frequenze angolari Ω **comprese in un intervallo di lunghezza 2π** .

Ogni funzione $e^{j\Omega n}$ ha una sua ampiezza complessa infinitesima, data da:

$$\frac{1}{2\pi} X(e^{j\Omega}) d\Omega$$



Sistemi LTI



$H(e^{j\Omega})$ = Risposta in frequenza del sistema LTI

$|H(e^{j\Omega})|$ \Rightarrow Come il sistema modifica l'ampiezza delle varie componenti esponenziali complesse

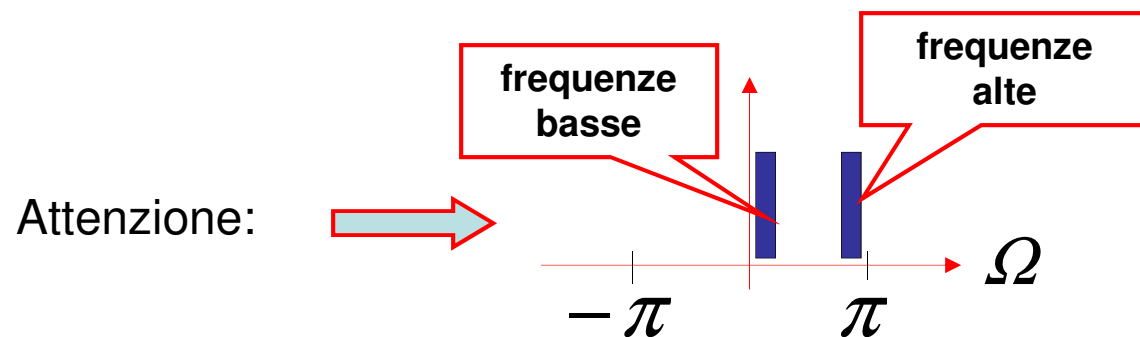
$\arg[H(e^{j\Omega})]$ \Rightarrow Come il sistema modifica la fase delle varie componenti esponenziali complesse



Proprietà

1) La trasformata di Fourier

è periodica, è periodica, è periodica in Ω , di periodo 2π .



E' sufficiente limitare l'analisi all'intervallo $-\pi < \Omega < \pi$

2) Linearità

3) Simmetria : $X(e^{j\Omega}) = X^*(e^{-j\Omega})$ per $x[n]$ reale



Proprietà

4) Traslazione nel tempo e nella frequenza:

$$\begin{aligned}x[n] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j\Omega}) \\x[n - n_0] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j\Omega})e^{-j\Omega n_0} \\x[n]e^{j\Omega_0 n} &\stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j(\Omega - \Omega_0)})\end{aligned}$$

5) Differenza prima:

$$\begin{aligned}x[n] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j\Omega}) \\x[n] - x[n - 1] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} (1 - e^{-j\Omega})X(e^{j\Omega})\end{aligned}$$



Proprietà

6) Derivata rispetto alla frequenza:

$$\begin{aligned} x[n] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j\Omega}) \\ \frac{dX(e^{j\Omega})}{d\Omega} &= - \sum_{n=-\infty}^{+\infty} j n x[n] e^{-j\Omega n} \\ n x[n] &\stackrel{F}{\leftrightarrow} j \frac{dX(e^{j\Omega})}{d\Omega} \end{aligned}$$

7) Relazione di Parseval:

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{\langle 2\pi \rangle} |X(e^{j\Omega})|^2 d\Omega$$



8) Convoluzione:

$$x_1[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_1(e^{j\Omega})$$

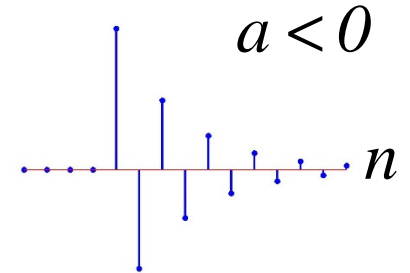
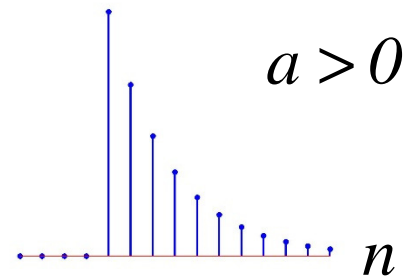
$$x_2[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_2(e^{j\Omega})$$

$$y[n] = x_1[n] \otimes x_2[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_1(e^{j\Omega}) X_2(e^{j\Omega})$$

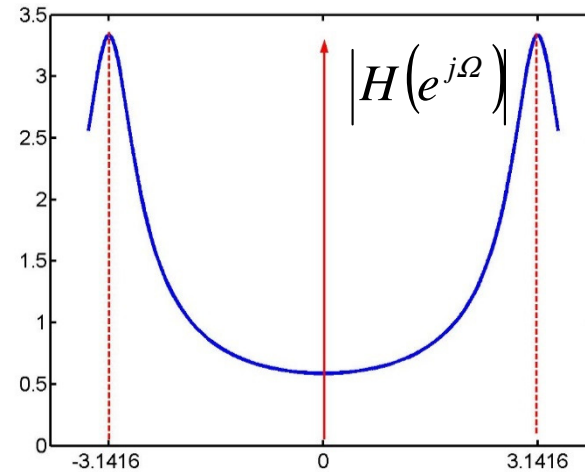
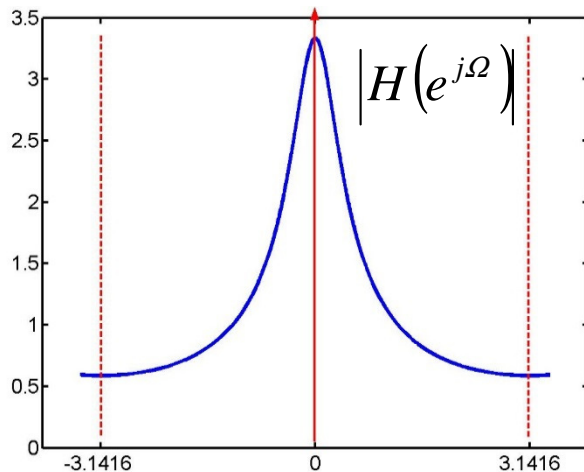


Esempi

$$x[n] = a^n u[n] \quad |a| < 1$$

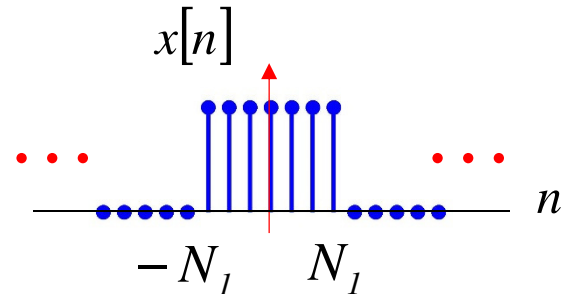


$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=0}^{+\infty} a^n e^{-j\Omega n} = \sum_{n=0}^{+\infty} (ae^{-j\Omega})^n = \frac{1}{1 - ae^{-j\Omega}}$$

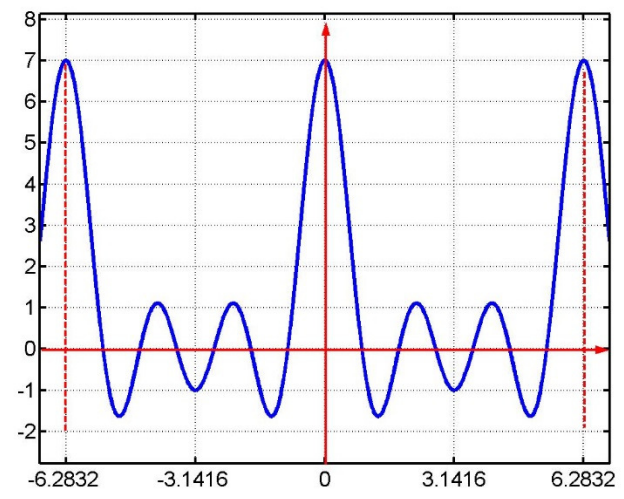


Esempi

$$x[n] = \begin{cases} 1, & |n| \leq N_1 \\ 0, & |n| > N_1 \end{cases}$$



$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-N_1}^{N_1} e^{-j\Omega n} = \frac{\sin \Omega \left(N_1 + \frac{1}{2} \right)}{\sin \left(\frac{\Omega}{2} \right)}$$



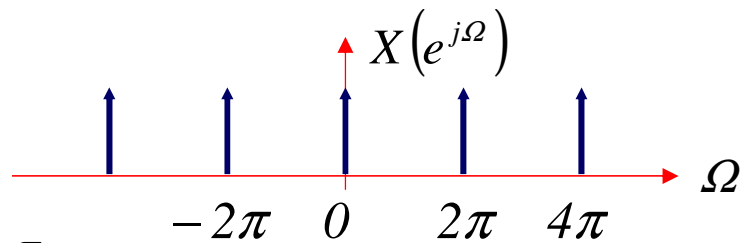
Esempi

$$x[n] = \delta[n]$$

$$X(e^{j\Omega}) = 1$$

Sia: $X(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi \delta[\Omega - 2k\pi]$

[$X(e^{j\Omega})$ deve essere periodica di periodo 2π]



$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{+\pi} 2\pi \delta(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega = 1 \quad \forall n$$

$$x[n] = 1 \quad \Rightarrow \quad X(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi \delta(\Omega - 2k\pi)$$

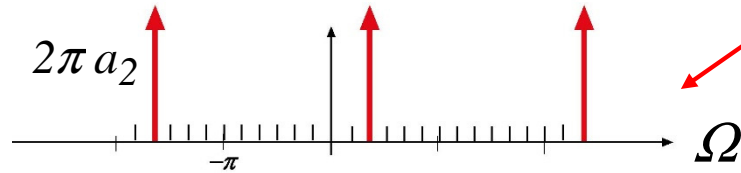
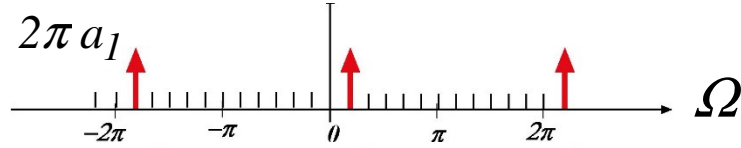
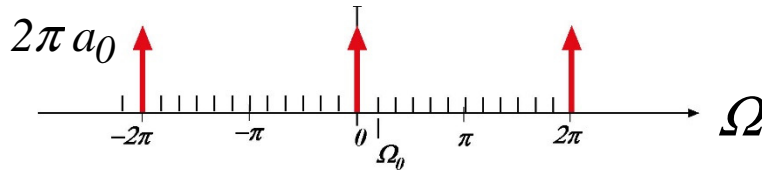
$$x[n] = e^{j\Omega_0 n} \quad \Rightarrow \quad X(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi \delta(\Omega - \Omega_0 - 2k\pi)$$

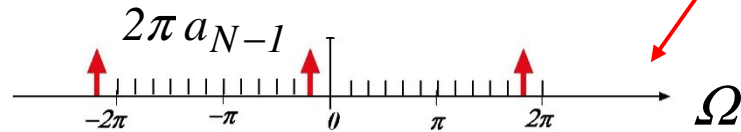


Esempi

$x[n]$ periodico di periodo N

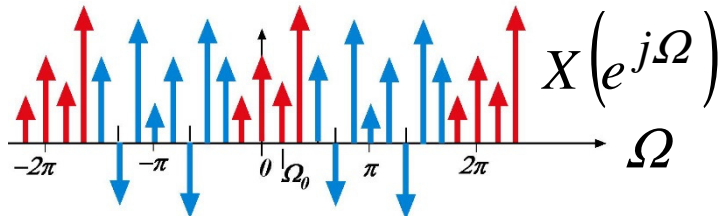
$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n}$$





$$2\pi a_k \sum_{m=-\infty}^{+\infty} \delta\left(\Omega - k \frac{2\pi}{N} - 2m\pi\right)$$

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_k \delta\left(\Omega - k \frac{2\pi}{N}\right)$$



Esempi

$$x[n] = u[n]$$

$$u[n] \xleftrightarrow{F} \frac{1}{(1 - e^{-j\Omega})} + \underbrace{\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\Omega - k2\pi)}_{\text{per la periodicit\`a}}$$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k] \quad (\text{somma corrente})$$

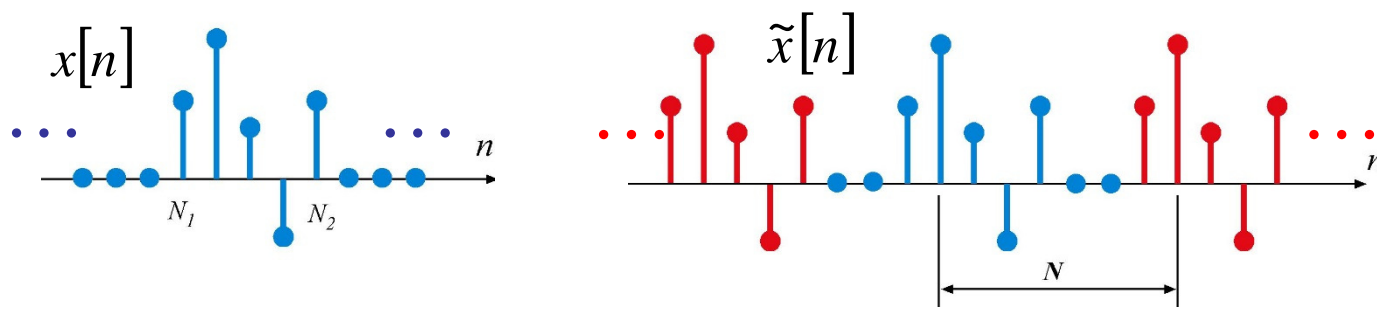
$$y[n] = x[n] \otimes u[n] \xleftrightarrow{F} \frac{X(e^{j\Omega})}{(1 - e^{-j\Omega})} + \underbrace{\pi X(e^{j0}) \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\Omega - k2\pi)}_{\text{per la periodicit\`a}}$$



Trasformata discreta di Fourier (Discrete Fourier Transform - DFT)

Si consideri nuovamente una sequenza non periodica di durata finita $M=N_2-N_1+1$. In tale caso il passaggio al limite non è necessario.

Si costruisca una sequenza $\tilde{x}[n]$ periodica di periodo $N \geq M$.



$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} \tilde{x}[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \frac{1}{N} \sum_{n=N_1}^{N_2} x[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

$$x[n] = \begin{cases} \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} & N_1 \leq n \leq N_2 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$



DFT: considerazioni

- La DFT è un campionamento della trasformata di Fourier tempo discreto della sequenza di durata finita.

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=N_1}^{N_2} x[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \frac{1}{N} X \left(e^{j\Omega} \right) \Big|_{\Omega = k \frac{2\pi}{N}}$$

- Aumentando N , si ottiene un campionamento più fitto.
- Più in generale si possono definire diverse regole di trasformazione:

$$a_k = \frac{1}{A} \sum_{n=N_1}^{N_2} x[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad x[n] = \begin{cases} \frac{1}{B} \sum_{k=0}^{N-1} a_k e^{jk \frac{2\pi}{N} n} & N_1 \leq n \leq N_2 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$

$$AB = N$$



DFT: considerazioni (continua)

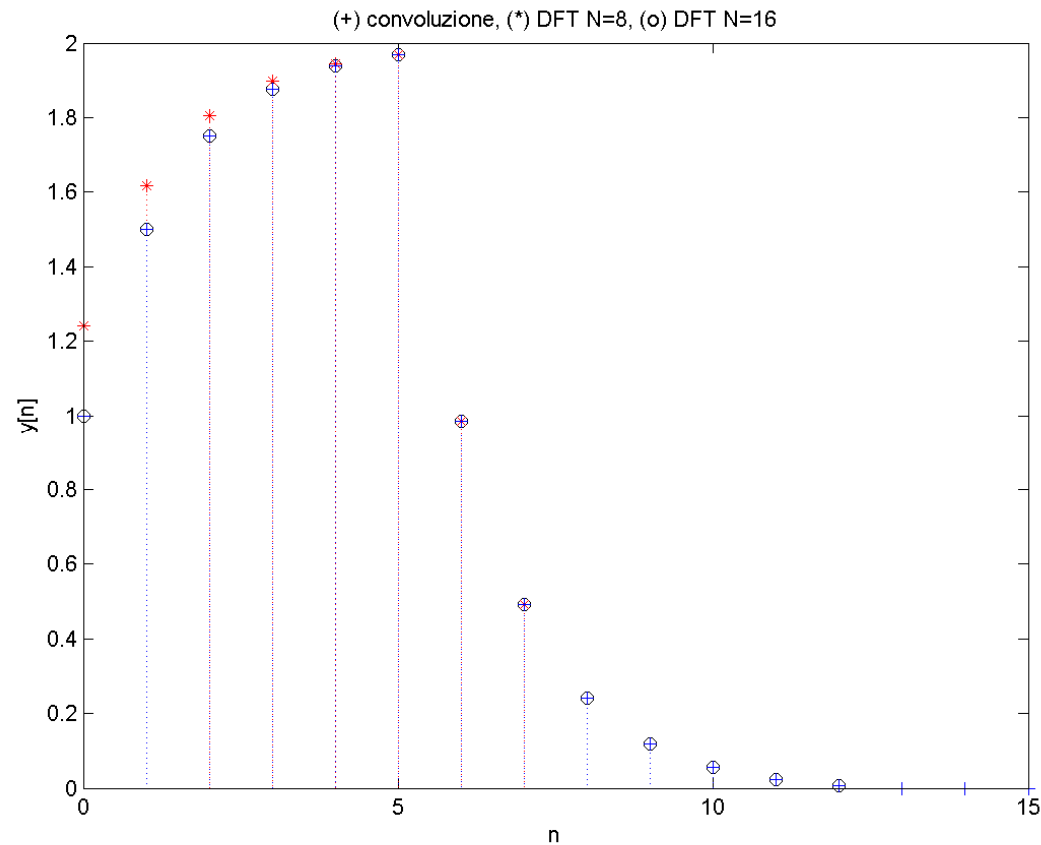
- Se N è una potenza di 2, esiste un algoritmo veloce per il calcolo della trasformata (Fast Fourier Transform - FFT)
- Se un segnale di durata finita M_1 viene applicato a un filtro LTI con risposta impulsiva di durata finita M_2 (Finite Impulsive Response – FIR - Filter), la risposta ha durata finita non superiore a $M=M_1+M_2-1$. Tale sistema può essere studiato nel dominio della frequenza pur di scegliere $N \geq M$. Per poter utilizzare la FFT

$$N = 2^{\lceil \log_2 M \rceil}$$

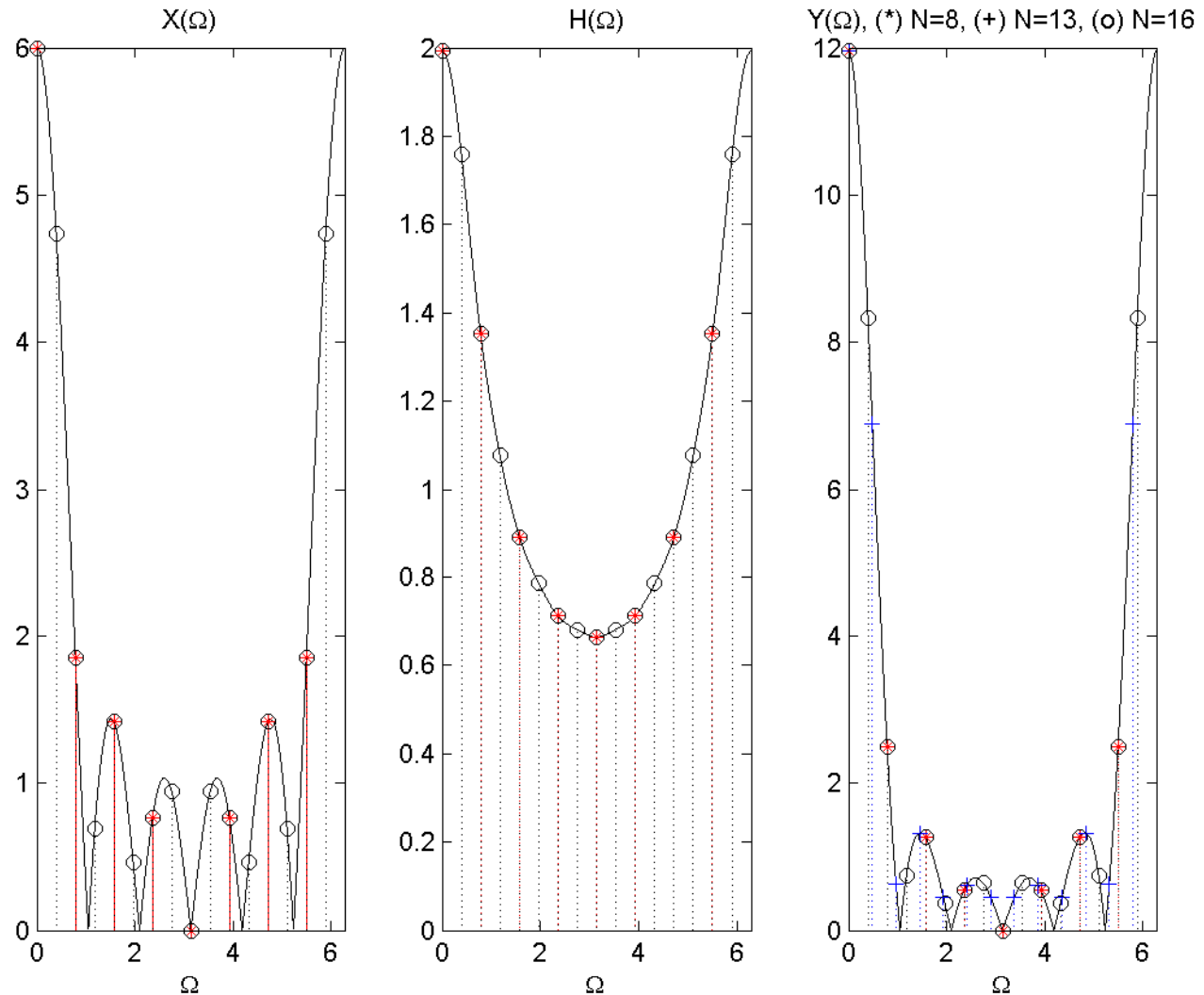


DFT: esempio

$$x[n] = \begin{cases} 1 & 0 \leq n \leq 5 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases} \quad x[n] = \begin{cases} \left(\frac{1}{2}\right)^n & 0 \leq n \leq 7 \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$



DFT: esempio (continua)



Riassunto

$$X(e^{j\Omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{\langle 2\pi \rangle} X(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega$$

1) La trasformata di Fourier è **periodica**, di periodo 2π .

2) Linearità

3) Simmetria : $X(e^{j\Omega}) = X^*(e^{-j\Omega})$ per $x[n]$ reale

4) Traslazione nel tempo e nella frequenza:

$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\Omega})$$

$$x[n - n_0] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\Omega}) e^{-j\Omega n_0}$$

$$x[n] e^{j\Omega_0 n} \xleftrightarrow{F} X(e^{j(\Omega - \Omega_0)})$$



Riassunto

6) Derivata rispetto alla frequenza:

$$x[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X(e^{j\Omega}) \quad nx[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} j \frac{dX(e^{j\Omega})}{d\Omega}$$

7) Relazione di Parseval:

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{\langle 2\pi \rangle} |X(e^{j\Omega})|^2 d\Omega$$

8) Convoluzione:

$$x_1[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_1(e^{j\Omega})$$

$$x_2[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_2(e^{j\Omega})$$

$$y[n] = x_1[n] \otimes x_2[n] \stackrel{F}{\leftrightarrow} X_1(e^{j\Omega}) X_2(e^{j\Omega})$$

