Proprietà dell'operatore DFT

A.

Calcolo della DFT di 2 vettori reali

$$\underline{x} = (x_0, \dots, x_{N-1}) \in \mathbb{R}^N$$

$$DFT[\underline{x}] = \underline{X} \in \mathbb{C}^N$$

$$\underline{y} = (y_0, \dots, y_{N-1}) \in \mathbb{R}^N$$

$$DFT[\underline{y}] = \underline{Y} \in \mathbb{C}^N$$

2 DFT (N) complesse ...
...anche se x e y sono vettori reali

MA

Applicando le proprietà dell'operatore DFT
si riesce a ridurre il numero di operazioni
a quelle relative al calcolo di 1 DFT complessa

Proprietà di linearità

$$DFT(\underline{cf} + \underline{dg}) = c \cdot DFT(\underline{f}) + d \cdot DFT(\underline{g})$$

$$\begin{aligned} (\mathcal{F}[\underline{cf} + \underline{dg}])_k &= \sum_{j=0}^{N-1} (cf_j + dg_j) w_N^{-jk} = \\ &= c \sum_{j=0}^{N-1} f_j w_N^{-jk} + d \sum_{j=0}^{N-1} g_j w_N^{-jk} = c(\mathcal{F}[\underline{f}])_k + d(\mathcal{F}[\underline{g}])_k \end{aligned}$$

$\mathcal{F}$ è un operatore lineare

Proprietà di simmetria

Sia $\underline{F} = DFT [\underline{f}]$

$$\overline{\underline{f}} = (f_N, f_{N-1}, \dots, f_{N/2}, \dots, f_1)$$

$$\frac{1}{N} DFT [DFT [\underline{f}]] = \overline{\underline{f}}$$

$$\frac{1}{N} (\mathcal{F} [\underline{F}])_k = \frac{1}{N} \sum_{j=0}^{N-1} F_j w_N^{-kj} = \frac{1}{N} \sum_{j=0}^{N-1} F_j w_N^{(N-k)j} = f_{N-k}$$

$k=0, \dots, N/2$

poiché

$$w_N^{(N-k)j} = e^{\frac{2\pi i N j}{N}} \cdot e^{\frac{2\pi i}{N} (-kj)} = w_N^{-kj}$$

ESEMPIO

$$\underline{f} = (8+i, 5-3i, 2, 4-i, 6+2i)$$

"completiamo" il vettore $(f_j)_{j=0, N-1}$
aggiungendo l' $(n+1)$ -esimo elemento $f_n = f_0$

$$\underline{f} = (8+i, 5-3i, 2, 4-i, 6+2i, 8+i)$$

con $n=5$

$$\underline{F} = DFT[\underline{f}] = (25 - i, 2.3776 + 3.6266i, -2.9351 + 0.1857i, \\ 4.8449 + 2.8143i, 10.7126 - 0.6266i, 25 - i)$$

$$\frac{1}{5} DFT[\underline{F}] = (8+i, 6+2i, 4-i, 2, 5-3i, 8+i)$$

Proprietà di parità

f reale $\Rightarrow$ DFT[f] hermitiano simmetrico

Dim:

$$F_k = \sum_{j=0}^{N-1} f_j e^{\frac{-2\pi i}{N} jk} = \sum_{j=0}^{N-1} f_j e^{\frac{2\pi i}{N} (N-k)j} = \overline{F_{N-k}}$$

$k=0, \dots, N/2$

Coniugato di F_{N-k}

RICORDIAMO CHE:

se $\underline{h}$ è un vettore di lunghezza N ,

$\underline{h}$ hermitiano simmetrico se $h_j = \bar{h}_{N-j}$

Ad esempio $(1+3i, -4, 5-i, -8-2i, -8+2i, 5+i, -4, 1-3i)$

$\underline{h}$ hermitiano antisimmetrico se $h_j = -\bar{h}_{N-j}$

Ad esempio $(1+3i, -4, 5-i, -8-2i, 8-2i, -5-i, 4, -1+3i)$

Dimostriamo

f immag. $\Rightarrow$ F hermit. antismm.

Dim:

f immaginario $\longrightarrow f_i = i y_i, y_i \in \mathbb{R} \longrightarrow$

$$F_k = \sum_{j=0}^{N-1} f_j \cos\left(\frac{2\pi(N-k)}{N} j\right) + i \sum_{j=0}^{N-1} f_j \sin\left(\frac{2\pi(N-k)}{N} j\right) =$$

$$= i \sum_{j=0}^{N-1} y_j \cos\left(\frac{2\pi(N-k)}{N} j\right) - \sum_{j=0}^{N-1} y_j \sin\left(\frac{2\pi(N-k)}{N} j\right)$$

D'altra parte ...

$$F_{N-k} = \sum_{j=0}^{N-1} f_j e^{\frac{2\pi(N-k)}{N}j} = \sum_{j=0}^{N-1} f_j \cos\left(\frac{2\pi(N-k)}{N}j\right) - i \sum_{j=0}^{N-1} f_j \sin\left(\frac{2\pi(N-k)}{N}j\right)$$

$$= i \sum_{j=0}^{N-1} y_j \cos\left(\frac{2\pi(N-k)}{N}j\right) + \sum_{j=0}^{N-1} y_j \sin\left(\frac{2\pi(N-k)}{N}j\right)$$

A. Murli

$$F_k = -\overline{F_{N-k}} \quad k=0, \dots, N/2$$

Analogamente :

$\underline{f}$ hermitiano simmetrico $\Rightarrow \underline{F}$ reale

$\underline{f}$ hermitiano antisimmetrico $\Rightarrow \underline{F}$ immaginario

Calcolo delle DFT di due sequenze reali

Siano

$$DFT[\underline{x}] = \underline{X} \in \mathbb{C}^N, \quad \underline{x} = (x_0, \dots, x_{N-1}) \in \mathbb{R}^N$$

$$DFT[\underline{y}] = \underline{Y} \in \mathbb{C}^N, \quad \underline{y} = (y_0, \dots, y_{N-1}) \in \mathbb{R}^N$$

1. **PASSO 1**: costruiamo la sequenza complessa

$$\underline{z} = \underline{x} + i\underline{y} \quad \longrightarrow \quad \underline{z} = (z_0, \dots, z_{N-1}) \in \mathbb{C}^N$$

esempio

$$\underline{x} = (5, 2, 1, -1, 3)$$

$$\underline{y} = (-2, 4, 1, 7, 3)$$

$$\longrightarrow \quad \underline{z} = (5-2i, 2+4i, 1+i, -1+7i, 3+3i)$$

2. PASSO 2: Calcoliamo la DFT di $\underline{z}$:

$$DFT[\underline{z}] = \underline{Z}, \quad \underline{z} = (z_0, \dots, z_{N-1}) \in \mathbb{C}^N$$

F è un operatore lineare:

$$F[\underline{z}] = \underline{Z} = F[\underline{x}] + iF[\underline{y}] = \underline{X} + i\underline{Y}$$

Poiché:

$\underline{x}$ e $\underline{y}$
sequenze reali

$\underline{X}$ e $\underline{Y}$
hermitiane e simmetriche

Cioè:

$$X_k = \overline{X_{N-k}} \quad e \quad \overline{X_k} = X_{N-k}$$

$$Y_k = \overline{Y_{N-k}} \quad e \quad \overline{Y_k} = Y_{N-k}$$

$$\underline{z}_k = \underline{x}_k + iy_k$$

Posso sostituire k con $N-k$
e passare ai coniugati

$$z_k = \overline{z_{N-k}}$$

$$\overline{z_{N-k}} = x_{N-k} - iy_{N-k} = \overline{x_k} - i\overline{y_k}$$

$$k=0, \dots, N/2$$

3. PASSO 3: Aggiungiamo e sottraiamo tra di loro le due relazioni

$$Z_k = X_k + iY_k$$

$k=0, \dots, N/2$

$$\bar{Z}_{N-k} = \bar{X}_k - i\bar{Y}_k$$

$$X_k = \frac{1}{2} [\bar{Z}_{N-k} + Z_k]$$

$$Y_k = \frac{i}{2} [\bar{Z}_{N-k} - Z_k]$$

$k=0, \dots, N/2$

Calcolo di
sequenze
lunghezza N

2 DFT di 2
reali di

mediante 1 DFT di 1
sequenza complessa
di lunghezza N.

Esempio:

$$\underline{x} = (5, 2, 1, -1, 3) \in \mathbb{R}^5$$

$$\underline{y} = (-2, 4, 1, 7, 3) \in \mathbb{R}^5$$

calcoliamo le 2 DFT dei due vettori

Calcolo di 2 DFT di lunghezza 5

$$\underline{X} = (10, 6.5451 - 0.2245i, 0.9549 + 2.4899i, 0.9549 - 2.4899i, 6.5451 + 0.2245i)$$

$$\underline{Y} = (13, -6.309 + 2.5757i, -5.191 - 6.2941i, -5.1910 + 6.2941i, -6.309 - 2.5757i)$$

Applicando le proprietà della DFT..

$$\underline{x} = (5, 2, 1, -1, 3) \in \mathbb{R}^5$$

$$\underline{y} = (-2, 4, 1, 7, 3) \in \mathbb{R}^5$$

1. Costruiamo il vettore $z = (x + iy)$

$$\longrightarrow \underline{z} = (5 - 2i, 2 + 4i, 1 + i, -1 + 7i, 3 + 3i) \in \mathbb{C}^5$$

2. Completiamo il vettore z con l' $(n+1)$ -simo elemento $z_n = z_0$:

$$\longrightarrow z = (5 - 2i, 2 + 4i, 1 + i, -1 + 7i, 3 + 3i, 5 - 2i)$$

3. Calcoliamo la DFT del vettore complesso z :

Calcolo di 1 DFT

$$\underline{Z} = (10 + 13i, 3.9694 - 6.5335i, 7.249 - 2.7011i, -5.3392 - 7.6809i, 9.1207 - 6.0845i)$$

$X = \text{DFT}(x)$ ed $Y = \text{DFT}(y)$ si possono calcolare a partire da Z

$$X_k = \frac{1}{2} [\bar{Z}_{N-k} + Z_k] \quad k=0, \dots, N/2$$

$$Y_k = \frac{i}{2} [\bar{Z}_{N-k} - Z_k]$$

$$\underline{Z} = (10+13i, 3.9694-6.5335i, 7.249-2.7011i, -5.3392-7.6809i, 9.1207-6.0845i)$$

$$X_1 = 1/2 * [9.1207+6.0845i + 3.9694-6.5335i] = 6.5451-0.2245i$$

$$Y_1 = i/2 * [9.1207+6.0845i - 3.9694+6.5335i] = -6.309+2.5757i$$

$$X_2 = 1/2 * [-5.3392+7.6809i + 7.249-2.7011i] = 0.9549+2.4899i$$

$$Y_2 = i/2 * [-5.3392+7.6809i - 7.249+2.7011i] = -5.191-6.2941i$$

Calcolo DFT di 2 vettori reali x , y :

ALGORITMO:

1. Costruiamo il vettore $z=(x+iy)$
2. Completiamo il vettore z con l' $(n+1)$ -simo elemento $z_n=z_0$
3. Calcoliamo la DFT del vettore complesso z
4. Ricavare la DFT(x) e la DFT(y) a partire dalla DFT(z)

Calcolo DFT di un vettore reale di lunghezza $2N$

$$\underline{x} = (x_0, x_1, \dots, x_{2N-1}) \in \mathbb{R}^{2N}$$

2 DFT di 2 vettori reali di lunghezza N

Dalla proprietà 1

1 DFT di 1 vettore complesso di lunghezza N

ALGORITMO:

Sia

$$\underline{x} = (x_0, x_1, \dots, x_{2N-1}) \in \mathbb{R}^{2N} \quad k=0, \dots, N-1$$

STEP 1: costruiamo due vettori $\underline{h}$ e $\underline{g} \in \mathbb{R}^N$ con

$$h_k = x_{2k}$$

$$g_k = x_{2k+1}$$

$$\underline{h} = (h_0, h_1, \dots, h_{N-1})$$

$$\underline{g} = (g_0, g_1, \dots, g_{N-1})$$

$$\underline{x} = (x_0, x_1, x_2, x_3, \dots, x_{2N-2}, x_{2N-1})$$

STEP 2: effettuiamo la DFT di $\underline{h}$ e $\underline{g} \in \mathbb{R}^N$

$$X_k = \sum_{j=0}^{2N-1} x_j e^{-2\pi ijk / 2N} = \quad k=0, \dots, N-1$$

$$= \sum_{j=0}^{N-1} x_{2j} e^{-2\pi ijk / N} + e^{-i\pi k / N} \sum_{j=0}^{N-1} x_{2j+1} e^{-2\pi ijk / N}$$

$$= \sum_{j=0}^{N-1} h_j e^{-2\pi ijk / N} + e^{-i\pi k / N} \sum_{j=0}^{N-1} g_j e^{-2\pi ijk / N}$$

$$= H_k + e^{-i\pi k / N} G_k$$

$$DFT_N[\underline{h}] = \underline{H}$$

$$DFT_N[\underline{g}] = \underline{G}$$

$$X_k = H_k + e^{-i\pi k / N} G_k \quad k=0, \dots, N-1$$

Calcolo DFT di un vettore reale di lunghezza 2: ALGORITMO:

• **STEP 1:**
costruiamo i vettori $\underline{h}$, $\underline{g}$ ed $\underline{y}$ tali che

$$\begin{aligned}h(j) &= x(2j) \\ g(j) &= x(2j+1) \\ y(j) &= h(j) + ig(j)\end{aligned}$$

• **STEP 2:**
calcolare la DFT del vettore complesso $\underline{y}$

• **STEP 3:**
calcoliamo le DFT di $\underline{h}$ e $\underline{g}$, a partire da $\underline{y}$

$$\begin{aligned}H_k &= \frac{1}{2} [\bar{Y}(N-k) + Y(k)] \\ G_k &= \frac{i}{2} [\bar{Y}(N-k) - Y(k)]\end{aligned}$$

• **STEP 4:**
calcoliamo le DFT di $\underline{x}$, a partire da quella di $\underline{h}$ e $\underline{g}$

$$\begin{aligned}X_k &= H_k + e^{\frac{-ik\pi}{N}} G_k \\ X_{N+k} &= \bar{X}_k\end{aligned}$$

Esempio: calcolare la DFT del vettore

$$\underline{x} = (2, -5, 8, -3, -2, 4) \in \mathbb{R}^6$$

• **Primo Passo:** costruiamo i vettori $\underline{h}$, $\underline{g}$ ed $\underline{y}$ tali che

$$\begin{aligned}h(j) &= x(2j) \\g(j) &= x(2j+1) \\y(j) &= h(j) + ig(j)\end{aligned}$$

$$\underline{h} = (2, 8, -2) \in \mathbb{R}^3$$

$$\underline{g} = (-5, -3, 4) \in \mathbb{R}^3$$

$$\underline{y} = (2-5i, 8-3i, -2+4i) \in \mathbb{C}^3$$

- **Secondo Passo:** calcolare la DFT $\underline{Y}$ del vettore complesso $\underline{y}$:

$$DFT_N[\underline{y}] = \underline{Y}$$

$$\underline{Y} = (8 - 4i, -7.0622 - 14.1603i, 5.0622 + 3.1603i)$$

- **Terzo Passo:** calcoliamo le DFT di $\underline{h}$ e $\underline{g}$, a partire da $\underline{Y}$

$$H_k = \frac{1}{2} [\overline{Y(N-k)} + Y(k)]$$

$$G_k = \frac{i}{2} [\overline{Y(N-k)} - Y(k)]$$

$$\underline{H} = (8, -1 - 8.6603i, -1 + 8.6603i)$$

$$\underline{G} = (-4, -5.5 + 6.0622i, -5.5 - 6.0622i)$$

• Quarto Passo

$$\mathbf{X}_k = \mathbf{H}_k + e^{\frac{-ik\pi}{N}} \mathbf{G}_k$$
$$\mathbf{X}_{N+k} = \overline{\mathbf{X}_k}$$

$$k=1, \dots, N$$

$$\underline{X} = DFT[\underline{x}] = (4, 1.5 - 0.866i, -3.5 + 16.4545i, 12, -3.5 - 16.4545i, 1.5 + 0.866i)$$

Applicazione della DFT

alle

MATRICI CIRCOLANTI

A. Murli

Dato un vettore $\underline{v} = (v_0, v_1, \dots, v_{n-1})$ la matrice

$$C(v) = \begin{bmatrix} v_0 & v_1 & v_2 & \dots & v_{n-1} \\ v_{n-1} & v_0 & v_1 & \dots & v_{n-2} \\ \vdots & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ v_1 & v_2 & \dots & v_{n-1} & v_0 \end{bmatrix}$$

Il vettore riga k-mo è ottenuto dal vettore $\underline{v}$ traslato verso destra di k posizioni

MATRICE CIRCOLANTE

$$C(\underline{v}) = F^{-1} \Sigma F$$

$$\begin{bmatrix} F_0 & & & \\ & F_1 & & \\ & & \ddots & \\ & & & F_{N-1} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & \dots & \dots & 1 \\ 1 & w_N^1 & \dots & w_N^{(N-1)} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & w_N^{(N-1)} & \dots & w_N^{(N-1)(N-1)} \end{bmatrix}$$

$\Sigma = \text{diag}(\text{DFT}(\underline{v}))$

F matrice di Fourier

$$C(\underline{v}) \cdot \underline{x} = \underline{y} \quad \Rightarrow \quad (F^{-1} \Sigma F) \underline{x} = \underline{y} \Leftrightarrow F(F^{-1} \Sigma F) \underline{x} = F \underline{y}$$

$$\Sigma F \underline{x} = F \underline{y} \Leftrightarrow \text{FFT}(\underline{v}) \cdot \text{FFT}(\underline{x}) = \text{FFT}(\underline{y})$$

CALCOLO del prodotto matrice-vettore,

$$C(\underline{v}) \underline{x} = \underline{y}$$

1. $\text{FFT}(\underline{x}) = \underline{\tilde{x}}$

2. $\text{FFT}(\underline{v}) = \underline{\tilde{v}}$

3. $\underline{\tilde{v}} \cdot \underline{\tilde{x}} = \underline{z}$

Prodotto puntuale

4. $\text{IFFT}(\underline{z}) = \underline{y}$

3 DFT e 1 prodotto puntuale tra vettori

complessità $O(n \log n)$

Matrici di Toeplitz, $T \in \mathbb{R}^{n \times n}$,

$$T = \begin{pmatrix} \mathbf{r}_0 & \mathbf{r}_1 & \cdots & \mathbf{r}_{n-2} & \mathbf{r}_{n-1} \\ \mathbf{r}_{-1} & \mathbf{r}_0 & \cdots & \mathbf{r}_{n-3} & \mathbf{r}_{n-2} \\ \mathbf{r}_{-2} & \mathbf{r}_{-1} & \cdots & \mathbf{r}_{n-4} & \mathbf{r}_{n-3} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ \mathbf{r}_{-(n-1)} & \mathbf{r}_{-(n-2)} & \cdots & \mathbf{r}_{-1} & \mathbf{r}_0 \end{pmatrix}$$

per $n=4$

$$T = \begin{pmatrix} \mathbf{r}_0 & \mathbf{r}_1 & \mathbf{r}_2 & \mathbf{r}_3 \\ \mathbf{r}_{-1} & \mathbf{r}_0 & \mathbf{r}_1 & \mathbf{r}_2 \\ \mathbf{r}_{-2} & \mathbf{r}_{-1} & \mathbf{r}_0 & \mathbf{r}_1 \\ \mathbf{r}_{-3} & \mathbf{r}_{-2} & \mathbf{r}_{-1} & \mathbf{r}_0 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 7 & 6 \\ 4 & 3 & 1 & 7 \\ 0 & 4 & 3 & 1 \\ 9 & 0 & 4 & 3 \end{pmatrix}$$

Le matrici di Toeplitz possono essere “immerse” in Matrici Circolanti.

$$\mathbf{T} = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 7 & 6 \\ 4 & 3 & 1 & 7 \\ 0 & 4 & 3 & 1 \\ 9 & 0 & 4 & 3 \end{pmatrix} \longrightarrow \mathbf{C}(\underline{v}) = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 7 & 6 & 9 & 0 & 4 \\ 4 & 3 & 1 & 7 & 6 & 9 & 0 \\ 0 & 4 & 3 & 1 & 7 & 6 & 9 \\ 9 & 0 & 4 & 3 & 1 & 7 & 6 \\ 6 & 9 & 0 & 4 & 3 & 1 & 7 \\ 7 & 6 & 9 & 0 & 4 & 3 & 1 \\ 1 & 7 & 6 & 9 & 0 & 4 & 3 \end{pmatrix}$$

di ordine 7×7 con $\underline{v} = (3, 1, 7, 6, 9, 0, 4)$

Il vettore $\underline{v} = (3, 1, 7, 6, 9, 0, 4)$ che genera la matrice circolante $C(\underline{v})$ è :

$$T = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 7 & 6 \\ 4 & 3 & 1 & 7 \\ 0 & 4 & 3 & 1 \\ 9 & 0 & 4 & 3 \end{pmatrix}$$

Prima riga della matrice di Toeplitz.

Prima colonna della matrice di Toeplitz, tranne il primo elemento, presa in ordine inverso.

In generale

$$T \in \mathbb{R}^{n \times n} \Rightarrow C(\underline{v}) \in \mathbb{R}^{(2n-1) \times (2n-1)}$$

$$T \underline{x} = \underline{y}$$

prodotto matrice-vettore,
con matrice di Toeplitz T di ordine n

$$C(v) \underline{x}' = \underline{y}$$

prodotto matrice-vettore,
con matrice circolante di ordine $2n-1$

$C(v)$ è la matrice circolante "costruita intorno" alla matrice T , e $\underline{x}'$ è il vettore $\underline{x}$ a cui sono stati aggiunti $n-1$ zeri.

Teorema di convoluzione

Siano $\underline{f}, \underline{g} \in \mathbb{C}^N$. Si ha

$$DFT [\underline{f} * \underline{g}] = \underline{F} \otimes \underline{G}$$

Convoluzione di due vettori:

$$\underline{f} * \underline{g} = \underline{t} : t_j = \sum_{k=0}^{N-1} f_k g_{j-k}$$

$j=0,1,\dots,N-1$

Prodotto componente per componente:

$$\underline{F} \otimes \underline{G} = \underline{t} : t_j = F_j G_j$$

La DFT della convoluzione di due vettori è il prodotto puntuale delle DFT dei vettori

Prodotto di due polinomi:

Siano

$$a(x) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k x^k = a_0 + a_1 x + \dots + a_{n-1} x^{n-1}$$

$$b(x) = \sum_{k=0}^{N-1} b_k x^k = b_0 + b_1 x + \dots + b_{n-1} x^{n-1}$$

Il loro prodotto è un polinomio c di grado $2n-2$:

$$\begin{aligned} c(x) &= \\ &= a_0 b_0 + (a_0 b_1 + a_1 b_0) x + (a_0 b_2 + a_1 b_1 + a_2 b_0) x^2 + \dots + a_{n-1} b_{n-1} x^{2n-2} = \\ &= \sum_{k=0}^{2N-2} \left(\sum_{j=0}^k a_j b_{k-j} \right) x^k \end{aligned}$$

$$c(x) = a(x) \cdot b(x) = \sum_{k=0}^{2N-2} \left(\sum_{j=0}^k a_j b_{k-j} \right) x^k$$

$$c(x) = \sum_{k=0}^{2N-2} c_k x^k \quad c_k = \sum_{j=0}^k a_j b_{k-j}$$

Convoluzione di due vettori

Se scrivo i due vettori $\underline{a}$ e $\underline{b}$ come

$$\underline{a} = (a_0, a_1, a_2, \dots, a_{N-1}, 0, 0, \dots, 0) \in \mathbb{C}^{2N-1}$$

$$\underline{b} = (b_0, b_1, b_2, \dots, b_{N-1}, 0, 0, \dots, 0) \in \mathbb{C}^{2N-1}$$

$$\underline{c} = \underline{a} * \underline{b} = \mathcal{F}_{2N-1}^{-1} [\mathcal{F}_{2N-1}[\underline{a}] \otimes \mathcal{F}_{2N-1}[\underline{b}]] \in \mathbb{C}^{2N-1}$$

Esempio:

Moltiplichiamo i due polinomi

$$a(x) = 1 + 5x + 17x^2$$

i coefficienti

$$\underline{a} = (1, 5, 17) \in \mathbb{C}^3$$

$$b(x) = 11 + 6x - 4x^2$$

$$\underline{b} = (11, 6, -4) \in \mathbb{C}^3$$

$$\underline{a} = (1, 5, 17)$$

$$\underline{a} = (1, 5, 17, 0, 0)$$

$$\underline{b} = (11, 6, -4)$$

$$\underline{b} = (11, 6, -4, 0, 0)$$

Di
dimensioni
 $2 \cdot 3 - 1 = 5$

$$A = \text{DFT} [\underline{a}]$$

$$= (23, -11.2082 - 14.7476i, 2.2082 + 13.229i, 2.2082 - 13.229i, -11.2082 + 14.7476i)$$

$$B = \text{DFT} [\underline{b}]$$

$$= (13, 16.0902 - 3.3552i, 4.9098 - 7.3309i, 4.9098 + 7.3309i, 16.0902 + 3.3552i)$$

Il prodotto puntuale tra le due DFT è

$$A \otimes B = (299, -229.82 - 199.69i, 107.82 + 48.76i, 107.82 - 48.76i, -229.82 + 199.69i)$$

La IDFT del vettore ottenuto è il prodotto di convoluzione dei vettori $\underline{a}$ e $\underline{b}$:

$$\underline{a} * \underline{b} = (11, 61, 213, 82, -68)$$

**La
Trasformata di Fourier (FT)
e la
Trasformata Discreta di Fourier (DFT)**

A. Murli

Sia $f(t)$ una funzione per cui esiste la

Trasformata di Fourier $F(u)$:

$$F(u) = F[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-2\pi i u t} dt$$

$$u \in (-\infty, +\infty)$$

Funzione rettangolo:

$\mathcal{F}$

$$F(\omega) = AT \frac{\sin \pi \omega T}{\pi \omega T}$$

Funzione triangolo:

$\mathcal{F}$

$$F(\omega) = AT \left(\frac{\sin \pi \omega T}{\pi \omega T} \right)^2$$

Funzione gaussiana:

$$f(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}}$$

$$F(\omega) = e^{-2\omega^2\pi^2\sigma^2}$$

Come calcolare una trasformata di FOURIER ?

A. Murli

1. Tronchiamo l'integrale

da $[-\infty, +\infty]$ all'intervallo $[-\tau, +\tau]$, di ampiezza $T=2\tau$, con τ "sufficientemente" grande.

$$F(u) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-2\pi i u t} dt$$

$$F(u) = \int_{-\tau}^{+\tau} f(t) e^{-2\pi i u t} dt$$

2. Discretizziamo l'integrale

mediante la formula di quadratura trapezoidale composta

$$\int_a^b f(x) dx = \frac{f(a) + f(b)}{2} (b - a)$$

su $N+1$ nodi ($N=2m$)

$$t_j = j h$$

$$j = -m, \dots, 0, \dots, m$$

dove il passo h è

$$h = \frac{2\tau}{N} = \frac{T}{N} = \frac{\tau}{m}$$

Da:

$$F(u) = \int_{-\tau}^{+\tau} f(t) e^{-2\pi i u t} dt$$

$$\tilde{F}(u) = \frac{h}{2} \left[f(t_{-m}) e^{-2\pi i u t_{-m}} + f(t_m) e^{-2\pi i u t_m} \right] + h \sum_{j=-m+1}^{m-1} f(t_j) e^{-2\pi i u t_j}$$

3. Valutazione di $\tilde{F}$ nei punti

$$u_k = k\Delta u = \frac{k}{2\tau} = k \frac{1}{T} \quad k = -m, \dots, 0, \dots, m$$

$$u_k v_j = \frac{k}{2\tau} \frac{2\tau j}{N} = \frac{kj}{N}$$

$$e^{-2\pi i u_k v_j} = e^{-\frac{2\pi i}{N} kj} = w_N^{-kj}$$

$$\tilde{F}(u_k) = \frac{h}{2} \left[f(t_{-m}) e^{-2\pi i u_k t_{-m}} + f(t_m) e^{-2\pi i u_k t_m} \right] +$$

$$+ h \sum_{j=-m+1}^{m-1} f(t_j) w_N^{-kj}$$

w^{-km} w^{km}

Poiché $w^{-km} = w^{km}$

(sono esponenziali complessi i cui esponenti differiscono per un multiplo intero di $2\pi i$)

$$\tilde{F}(u_k) = h \left\{ \frac{1}{2} [f(-\tau) + f(\tau)] w_N^{-kj} + \sum_{j=-m+1}^{m-1} f(t_j) w_N^{-kj} \right\}$$

4. Periodicizzazione di f nei punti estremi $t = \pm\tau$

poniamo $f(t_{-m}) = f(t_m) = \frac{1}{2}[f(-\tau) + f(\tau)]$

$$\tilde{F}(u_k) = \frac{T}{N} \sum_{j=-m}^m f(t_j) w_N^{-kj}$$

$$k = -m, \dots, 0, \dots, m$$

= DFT del vettore $\underline{f}$, $f_j = f(t_j)$

Qual è l'errore che si commette
approssimando la trasformata di Fourier
con la DFT
?

A.M.

Cosa abbiamo fatto ?

1. sostituzione dell'integrale infinito con uno su un intervallo finito

Errore di troncamento

2. Discretizzazione con formula di quadratura trapezoidale

Errore di discretizzazione

Errore di troncamento

dovuto alla sostituzione
dell'integrale tra $-\infty$ e $+\infty$
con l'integrale tra $-\tau$ e $+\tau$

Errore di discretizzazione

dovuto alla formula di
quadratura che approssima
l'integrale

Teorema

Se F è la FT di $f(t)$: $F(u) = \mathcal{F}[f(v)]$

posto $\Omega = 2\pi/T$

$$F_{\Omega}(u) = \sum_{l=-\infty}^{+\infty} F(u + l\Omega)$$

$$f_T(t) = \sum_{l=-\infty}^{+\infty} f(t + lT)$$

si ha

$$F_{\Omega}(k\Delta u) = DFT(f_T(jh))$$

ovvero

$j, k = 0, 1, \dots, N-1$

$$F_{\Omega}(u_k) = DFT(f_T(t_j))$$

$f_T(t)$ è la **ripetizione periodica** di periodo T della restrizione di $f(t)$ all'intervallo $\left[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}\right]$

Se $f(t)$ è a tempo limitato

$f_T = f$

$F_{\Omega}(u)$ è la ripetizione periodica della restrizione

di F all'intervallo $\left[-\frac{\Omega}{2}, \frac{\Omega}{2}\right] = \left[-\frac{1}{T}, \frac{1}{T}\right]$

Se la trasformata è nulla al di fuori dell'intervallo $[-\Omega/2, \Omega/2]$, la periodicizzazione di F non crea sovrapposizioni e distorsioni

altrimenti,
le frequenze si sommano : "ALIASING"
(dal latino "alias" = "copia").

Se $T \rightarrow 0$ (è sufficientemente piccolo), $1/T$ sarà grande abbastanza, tale che $[-1/T, 1/T] \supseteq [-\Omega/2, \Omega/2]$

$T \leq 2/\Omega$
(frequenza di Nyquist).

In tale situazione, **l'aliasing non può verificarsi**, perché la trasformata viene replicata esattamente laddove termina la precedente funzione.

In particolare ...

Se f è una funzione tale che

la sua trasformata di fourier è

A supporto nell'intervallo $[-\omega_c, \omega_c]$,

(f a banda limitata)

non si ha l'ALIASING!

basta scegliere

A.

$$1/T > 2\omega_c$$

Esempi di aliasing:

Funzione iniziale