

Trasformate di Fourier Discrete (TFD)

(1)

Principi

La TFD è l'analogo e t.d. delle serie di Fourier.

Consideriamo i segnali t.d. periodici di periodo N .

Essi sono caratterizzati dai loro valori in un periodo, per esempio per n che va da 0 a $N-1$.

Allora possiamo identificare un segnale t.d. periodico con N numeri complessi che rappresentano i valori assunti dal segnale in un periodo, proprio come abbiamo identificato i segnali periodici t.c. con la loro restrizione a $(-T/2, T/2)$.

Al segnale $x: \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{C}$ periodico di periodo N , associamo il vettore $\underline{x} = [x(0) \ x(1) \ \dots \ x(N-1)]^T$:

... $f: (x: \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{C} \text{ periodico } N) \rightarrow [x(0) \ \dots \ x(N-1)]^T \in \mathbb{C}^N$

L'applicazione $f: x \rightarrow \underline{x}$ è evidentemente invertibile e preserva le operazioni algebriche:

$\forall x, y$ periodici di periodo N e $\forall \alpha, \beta \in \mathbb{C}$,

$$f(\alpha x + \beta y) = \alpha f(x) + \beta f(y) = \alpha \underline{x} + \beta \underline{y}$$

Interminii algebrici, abbiamo istituito un

2

isomorfismo tra i segnali periodici t.d. e \mathbb{C}^N
In particolare $\langle x, y \rangle$ si può definire come $\langle x, y \rangle = y^* x$
Ricordiamo il principio della S.d.F.: Trovare una base
per $L(-T/2, T/2)$ in modo da usare per rappresentare i
segnali periodici su \mathbb{R} .

Qui il principio è simile: individuiamo una
base ortogonale per \mathbb{C}^N usando gli esp. i.m.p. in
relazione armonica.

Esponentiali immaginarie pure in relazione armonica e t.d.

Fissiamo $N \in \mathbb{N}_0$, e consideriamo, per $k \in \mathbb{Z}$, il segnale t.d.

$$g_k: \mathbb{Z} \rightarrow \mathbb{C} \quad \text{Tale che } g_k(n) = e^{j \frac{2\pi}{N} k n}$$

Tali segnali sono detti esp. i.m.p. in relazione armonica

Osserviamo che la pulsazione di g_k è $\omega_k = k \cdot \frac{2\pi}{N} = k \cdot \omega_1$

Sappiamo allora che g_k è periodico; siccome $\frac{\omega_k}{2\pi} = \frac{k}{N}$

allora N è sicuramente un periodo di g_k ed è
il periodo fondamentale se e solo se k e N sono co-primi

Notiamo invece che un generico esp. i.m.p. $e^{j\omega n}$ non è
necessariamente un segnale periodico

Proprietà degli esp. unim. p. in rel. armonica

[3]

1) $\forall k \in \mathbb{Z}$, φ_k è periodico di N (non necessariamente periodo fondamentale)

2) Se $k' = k + N$, $\varphi_{k'} = \varphi_k$

3) Se φ_k è il vettore $f(\varphi_k) = [\varphi_k(0), \varphi_k(1), \dots, \varphi_k(N-1)]^T$
allora $\langle \varphi_k, \varphi_h \rangle = N \delta[(k-h) \bmod N]$

4) $\{\varphi_k\}_{k=0}^{N-1}$ è una base ortogonale di \mathbb{C}^N

DIM.

1) $\varphi_k(m) = e^{jk \frac{2\pi}{N} m}$ quindi la pulsazione è $k \frac{2\pi}{N}$ quindi N è un periodo

2) Se $k' = k + N$, $\forall m \in \mathbb{Z}$ $\varphi_{k'}(m) = e^{jk' \frac{2\pi}{N} m} = e^{j(k+N) \frac{2\pi}{N} m} =$
 $= e^{jk \frac{2\pi}{N} m} \cdot e^{j2\pi m} = \varphi_k(m) \cdot 1 = \varphi_k(m) \quad \text{c.v.}$

Allora basta considerare l'insieme $\{\varphi_k\}_{k=0}^{N-1}$

perché tutti gli altri esp. unim. p. in rel. arm. hanno un equivalente in tale insieme

3) Verifichiamo con il calcolo diretto

4

$$\langle \varphi_k, \varphi_h \rangle = \sum_{n=0}^{N-1} \varphi_k(n) \overline{\varphi_h(n)} = \sum_{n=0}^{N-1} e^{jk \frac{2\pi}{N} n} e^{-jh \frac{2\pi}{N} n} =$$
$$= \sum_{n=0}^{N-1} \left[e^{j \frac{2\pi}{N} (k-h)n} \right] = \sum_{n=0}^{N-1} z^n$$

ovvero posto $z = e^{j \frac{2\pi}{N} (k-h)}$

Per calcolare la somma $\sum_{n=0}^{N-1} z^n = 1 + z + z^2 + \dots + z^{N-1}$

osserviamo che, se $z=1$, $\sum_{n=0}^{N-1} z^n = N$

Invece, se $z \neq 1$, $(1 + z + \dots + z^{N-1})(z-1) = z + z^2 + \dots + z^N - 1 - z - \dots - z^{N-1} = z^N - 1$

Allora, se $z \neq 1$, $\frac{z^N - 1}{z - 1} = (1 + z + \dots + z^{N-1})$

Ora, $z^N = \left[e^{j \frac{2\pi}{N} (k-h)} \right]^N = e^{j 2\pi (k-h)} = 1$

Quindi $z \neq 1 \Rightarrow \sum_{n=0}^{N-1} z^n = \frac{z^N - 1}{z - 1} = 0$

Rimane da coprire quando $z=1$:

$$z = e^{j \frac{2\pi}{N} (k-h)} = 1 \quad (\Leftrightarrow) \quad \frac{k-h}{N} \text{ \u00e9 intero } (\Leftrightarrow) \quad k=h \pmod{N}$$

In conclusione, $\langle \varphi_k, \varphi_h \rangle = N \cdot \delta[(k-h) \bmod N]$ 5

Note: siccome non è rilevante prendere k e h al di fuori di $\{0, 1, \dots, N-1\}$, possiamo concludere:

$$\forall h, k \in \{0, \dots, N-1\}, \quad \langle \varphi_k, \varphi_h \rangle = N \delta(k-h)$$

Quindi effettivamente $\{\varphi_k\}_{k=0}^{N-1}$ è una base ortogonale dello spazio \mathbb{C}^N

Trasformata di Fourier Discreta (TFD)

Dato x t.d. periodico di periodo N , possiamo effettuare un cambio di base

Il passaggio da x a X equivale alle proiezioni ortogonali nella base canonica $\{\delta(n-k)\}_{k=0}^{N-1}$

Se invece proiettiamo nella base $\{\varphi_k\}_{k=0}^{N-1}$

possiamo ricostruire x dalla base:

$$P_n(x | u_k(\delta))(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \frac{\langle x, u_k(\delta) \rangle}{\langle u_k(\delta), u_k(\delta) \rangle} \cdot \delta(n-k) \quad (6)$$

Infatti $\langle u_k(\delta), u_k(\delta) \rangle = \sum_{n=0}^{N-1} \delta(n-k) \cdot \delta(n-k) = 1$

mentre $\langle x, u_k(\delta) \rangle = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \delta(n-k) = x(k)$

Allora, la proiezione nella base canonica da:

$$\forall n \in \{0, \dots, N-1\} \quad x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} x(k) \delta(n-k)$$

La TFD è la proiezione su $\{\varphi_k\}_{k=0}^{N-1}$

$$x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \frac{\langle x, \varphi_k \rangle}{\langle \varphi_k, \varphi_k \rangle} \cdot \varphi_k(n) \quad (1)$$

Adesso

$$X(k) = \frac{\langle x, \varphi_k \rangle}{\langle \varphi_k, \varphi_k \rangle} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j \frac{2\pi}{N} k n} \quad (2)$$

La (1) diventa:

$$\forall n \in \{0, \dots, N-1\} \quad x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} X(k) e^{j \frac{2\pi}{N} k n} \quad (3)$$

Allora la formula (2):

7

$$\forall k \in \{0, 1, \dots, N-1\} \quad \bar{X}(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j \frac{2\pi}{N} kn}$$

è detta formula di analisi della TDF;

mentre la formula 3:

$$\forall m \in \{0, 1, \dots, N-1\} \quad x(m) = \sum_{k=0}^{N-1} \bar{X}(k) e^{j \frac{2\pi}{N} km}$$

è detta formula di sintesi

Notiamo che la (2) ha senso anche per ogni $k \in \mathbb{Z}$

$$\text{ma } \bar{X}(k+N) = \frac{\langle x, \varphi_{k+N} \rangle}{\langle \varphi_{k+N}, \varphi_{k+N} \rangle} = \frac{\langle x, \varphi_k \rangle}{\langle \varphi_k, \varphi_k \rangle} = \bar{X}(k)$$

quindi possiamo anche considerare la (2) valida su \mathbb{Z}

In tal caso $\bar{X}(k)$ è periodico di periodo N

Analogamente, la formula di sintesi è una somma di N segnali periodici di periodo N , quindi genera un segnale periodico rispetto alla variabile n

TFD in forma matriciale

18

Se come la TFD è un cambiamento di base,
può essere espresso tramite un prodotto matriciale.

Dato x periodico di periodo N e

\underline{x} la sua proiezione nella base canonica:

$$\underline{x} = [x(0), x(1) \dots x(N-1)]^T$$

e ne \underline{X} il vettore delle sue T

$$\underline{X} = [X(0), X(1) \dots X(N-1)]^T$$

Sia ora \underline{M} una matrice $N \times N$ il cui termine

in posizione $(k, m) \in \{0, \dots, N-1\}$

$$\text{cioè: } \underline{M} = \frac{1}{N} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & e^{-j\frac{2\pi}{N}} & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot 2} & \dots & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (N-1)} \\ 1 & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot 2} & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot 4} & \dots & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot 2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 1 & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (N-1)} & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot 2(N-1)} & \dots & e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (N-1)^2} \end{bmatrix}$$

Notiamo che $(\underline{M})_{k,m} = (\underline{M})_{m,k}$: è una matrice simmetrica

Mostriamo che $\underline{X} = \underline{M} \underline{x}$

Basta osservare che la $(k+1)$ -esima riga di \underline{M} è \underline{M}_{-k+1}^T

$$\underline{M}_{k+1}^T = \frac{1}{N} [\bar{\varphi}_k(0) \dots \bar{\varphi}_k(N-1)] = \frac{1}{N} \bar{\varphi}_k \quad \boxed{9}$$

Quindi l'elemento in posizione $k+1$ di $\underline{M} \cdot \underline{x}$ è

$$\sum_{n=0}^N \underline{M}_{k+1}(n) x(n) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \frac{\bar{\varphi}_k(n)}{N} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j k \frac{2\pi}{N} n} = X(k)$$

Allora $\underline{M} \cdot \begin{bmatrix} x(0) \\ x(1) \\ \vdots \\ x(N-1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} X(0) \\ X(1) \\ \vdots \\ X(N-1) \end{bmatrix}$ cioè $\underline{X} = \underline{M} \underline{x}$

formule di analisi

Mostriamo ora che \underline{M} è invertibile e determiniamo anche la formula di sintesi in forma matriciale.

Usiamo la notazione $\underline{M}^* = \overline{\underline{M}^T} = \underline{\bar{M}}$ perché \underline{M} è simmetrico

Calcoliamo ora l'elemento in posizione $(k+1, n+1)$ della matrice $\underline{M} \cdot \underline{\bar{M}}$.

Tale elemento è il prodotto della $(k+1)$ esima riga di \underline{M} e della $(n+1)$ esima colonna di $\underline{\bar{M}}$.

$(k+1)$ esima riga di \underline{M} è $\frac{1}{N} \bar{\varphi}_k$ perché \underline{M} è quindi $\underline{\bar{M}}$ è simmetrico

$(n+1)$ esima colonna di $\underline{\bar{M}}$ è la $(n+1)$ esima riga di \underline{M} quindi è $\frac{1}{N} \varphi_n$

Allora $(\underline{M} \cdot \underline{\bar{M}})_{k+1, n+1} = \frac{1}{N^2} \sum_{m=0}^{N-1} \varphi_n(m) \bar{\varphi}_k(m) = \frac{1}{N^2} \langle \varphi_n, \varphi_k \rangle = \frac{1}{N} \delta(n-k)$

Cioè $\underline{\underline{M}} \underline{\underline{\bar{M}}} = \frac{1}{N} \underline{\underline{I}} \Leftrightarrow \underline{\underline{M}} \cdot (N \cdot \underline{\underline{\bar{M}}}) = \underline{\underline{I}}$

10

Quindi

$$\underline{\underline{M}}^{-1} = N \cdot \underline{\underline{\bar{M}}} = \left\{ \exp\left[-j \frac{2\pi}{N} m k\right] \right\}_{k=1, m=1}$$

Allora

$$\underline{\underline{x}} = \underline{\underline{M}}^{-1} \underline{\underline{X}} = N \underline{\underline{\bar{M}}} \underline{\underline{X}}$$

$$\underline{\underline{X}} = \underline{\underline{M}} \underline{\underline{x}}$$

$$\underline{\underline{x}} = N \underline{\underline{\bar{M}}} \underline{\underline{X}}$$

La TFD e la TFD inversa sono dei prodotti matriciali

Uteremo nel seguito la notazione $x \Rightarrow X$ per indicare che $X(k)$ è la TFD di x

Proprietà della TFD

Siano $X(k)$ i coeff. della serie di Fourier di $x(n)$ periodico di periodo N .

Introduciamo anche lo convoluzione periodica di periodo N (o convoluzione circolare)

Se x e y sono periodici di periodo N n-he:

$$x \circledast_N y (n) \triangleq \sum_{k=0}^{N-1} x(k) y(n-k)$$

In termini di vettori di \mathbb{C}^N , la convoluzione n -puntata
in questo modo: $z = x *_{N} y$

$$Z(m) = \sum_{k=0}^{N-1} \underline{x}(k) \underline{y}((m-k) \bmod N)$$

(11)

Ricordiamo inoltre che $R[x](m) = x(-m)$

Le Proprietà n dimostrano facilmente usando le definizioni:

1. $\bar{x} \Rightarrow \overline{R(x)}$

Dim. Applico la (2) a \bar{x} :

$$\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \bar{x}(n) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{jk \frac{2\pi}{N} n} = \overline{R(x)}$$

Quindi se x è reale, $X = \bar{X}$ e $X = \overline{R(X)}$ *simmetria hermitiana*

2. $R(x) \Rightarrow R(X)$

Dim. Applico la (1) a $R(x)$: $R(x) \Rightarrow \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x(-n) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$

(opzionale)

$$= \frac{1}{N} x(0) \cdot 1 + \sum_{k=1}^{N-1} x(N-m) e^{-j \frac{k}{N} 2\pi (m-N)} = \frac{1}{N} x(0) + \frac{1}{N} \sum_{m=N-1}^1 x(m) e^{-j \frac{(k)}{2\pi} 2\pi m} = R(X)$$

Allora se $x = R(x)$ (reale pari), anche $X = R(X)$ *per periodicità*

3. $U_m[x] \Rightarrow X \cdot \varphi_{\omega, m}$

Dim $U_m[x] \Rightarrow \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x(n-m) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$

$$= \sum_{l=-m}^{N-m-1} x(l) e^{-jk \frac{2\pi}{N} l} e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

Ora $e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \varphi_{-\omega}^k(k)$ può essere portato fuori dalla somma,
mentre $x(l) e^{-jk \frac{2\pi}{N} l}$ è periodico di periodo N , per cui lo

non me n' può colpire da 0 a N-1 e n' offiene $X(k) \cdot \varphi_{-m}(k)$

$$4) x \cdot \varphi_m \Rightarrow U_m[X]$$

Dim. $x \cdot \varphi_m \Rightarrow \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \varphi_m(n) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{j(k-m) \frac{2\pi}{N} n}$

$$= X(k-m) \quad \text{c.v.d.} \quad (\text{ricordiamo la periodicità di } X)$$

$$5) x \cdot y \Rightarrow X *_{N} Y$$

Dim. Sia $z(n) = x(n) \cdot y(n)$, anch'esso è quindi periodico di periodo N.

$$Z(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) y(n) e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \quad \leftarrow \text{usando } y(n) = \sum_{m=0}^{N-1} Y(m) e^{jm \frac{2\pi}{N} n}$$

$$= \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \sum_{m=0}^{N-1} Y(m) e^{jm \frac{2\pi}{N} n} e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

$$= \sum_{m=0}^{N-1} Y(m) \cdot \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j(k-m) \frac{2\pi}{N} n} = \sum_{m=0}^{N-1} Y(m) X(k-m)$$

$$= X *_{N} Y(k) \quad \text{c.v.d.}$$

$$6) x *_{N} y \Rightarrow N \cdot X \cdot Y$$

Dim. Se $z(n) = \sum_{m=0}^{N-1} x(m) y(n-m)$ allora

$$Z(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{N-1} x(m) y(n-m) e^{-jk \frac{2\pi}{N} (n-m+m)} = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} x(m) e^{-jk \frac{2\pi}{N} m} \cdot$$

$$\sum_{n=0}^{N-1} y(n-m) e^{-jk \frac{2\pi}{N} (n-m)}$$

Ma, per periodicità, $\sum_{n=0}^{N-1} y^{(n-m)} \cdot e^{-jk \frac{2\pi}{N}(n-m)} = \sum_{n=0}^{N-1} y^{(n)} e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$ (13)

Allora $Z(k) = \frac{1}{N} \sum_{m=0}^{N-1} X^{(m)} e^{-jk \frac{2\pi}{N} m} \cdot N \cdot \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} y^{(n)} e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} = N X(k) \cdot Y(k)$

C.V.D.

7.1) $\| \underline{x} \|^2 = N \| \underline{\bar{X}} \|^2$ (Parseval)

7.2) $\underline{x}^T \underline{\bar{y}} = N \underline{X}^T \cdot \underline{\bar{Y}}$

Dimostrare 7.2). La 7.1) è un caso particolare ($y=x$)

Ricordiamo che $N \cdot \underline{M} \underline{\bar{M}} = \underline{I} \Leftrightarrow N \underline{\bar{M}} \underline{\bar{M}} = \underline{I} \Leftrightarrow N \underline{\bar{M}} \cdot \underline{M} = \underline{I}$

Inoltre $\underline{x} = N \underline{\bar{M}} \underline{X}$ e $\underline{y} = N \underline{\bar{M}} \underline{Y}$

Allora $\underline{x}^T = N \cdot \underline{X}^T \underline{\bar{M}}$ e $\underline{\bar{y}} = N \underline{M} \underline{Y}$

Finalmente, $\underline{x}^T \underline{\bar{y}} = N \cdot \underline{X}^T \underline{\bar{M}} \cdot N \underline{M} \underline{Y}$ ma $\underline{\bar{M}} \cdot N \underline{M} = N \underline{\bar{M}} \underline{M} = \underline{I}$

$= N \underline{X}^T \underline{I} \underline{Y} = N \underline{X}^T \underline{Y}$ C.V.D.

8) Applicando la TFD a $X(k)$ (che è periodico), si ottiene $\frac{R[X]}{N}$

$\underline{X} \Rightarrow \frac{1}{N} R[X]$

Dim. Applicando la formula di sintesi al segnale periodico $\frac{1}{N} R[X]$

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

ma questo è proprio la TFD applicata a X

C.V.D.

Alternativamente, basta mostrare che $\underline{M} \underline{M} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$

9) Sistema LTI in regime periodico

Se x è periodico T.d. di periodo N e

L è un LTI stabile, detto $y = L(x)$

Sappiamo che y è periodico. Abbiamo allora che

$$Y(k) = \hat{h}\left(\frac{2\pi}{N}k\right) X(k) \quad \text{dove } \hat{h}(\omega) \text{ è la RF di } L$$

DIM. $x = \sum_{k=0}^{N-1} X(k) \varphi_k$ (rapp. di x nelle base φ_k)

allora $y = h * x = h * \sum_{k=0}^{N-1} X(k) \varphi_k = \sum_{k=0}^{N-1} X(k) h * \varphi_k$

Ma $h * \varphi_k (n) = L[e^{j\frac{2\pi}{N}kn}] = \hat{h}\left(\frac{2\pi}{N}k\right) \cdot e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$

Qui: $y(n) = \sum_{k=0}^{N-1} \boxed{X(k) \cdot \hat{h}\left(\frac{2\pi}{N}k\right)} e^{j\frac{2\pi}{N}kn} \Leftrightarrow Y(k) = X(k) \hat{h}\left(\frac{2\pi}{N}k\right)$
ck

