

DTFT Discrete-time Fourier transform.

$$x[n] \rightarrow \tilde{X}(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n}$$

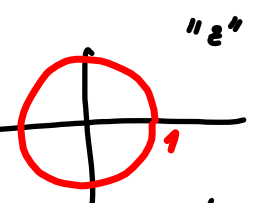
klasická F.T.

$$X(j\omega)$$

d.T.

DTFT

$$\tilde{X}(e^{j\omega})$$



"2π"

I. DTFT

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \tilde{X}(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$$

Vlastnosti

symetrie:

$$\begin{aligned} \tilde{X}(e^{-j\omega}) &= \tilde{X}^*(e^{j\omega}) \\ |\tilde{X}(e^{-j\omega})| &= |\tilde{X}(e^{j\omega})| \\ \arg \tilde{X}(e^{-j\omega}) &= -\arg \tilde{X}(e^{j\omega}) \end{aligned}$$

$$\frac{F_s}{2} = \frac{1}{2} \cdot 2\pi = \pi$$

periodicita:

$$\tilde{X}(e^{j(\omega + 2\pi)}) = \tilde{X}(e^{j\omega})$$

odpoveda vzor, frekvencia v nuzninych diskretizovanych frekvenciach

Symetrie v ravnym intervale m.l. frekvenci 0 ... 2π
 $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}^*(e^{j(2\pi - \omega)})$
 pro realni signaly je vsechna info od 0 do π (≈ $\frac{F_s}{2}$).

Frekv. analýza periodických signálů s diskr. časem

DFR - Diskrétní Fourierova řada

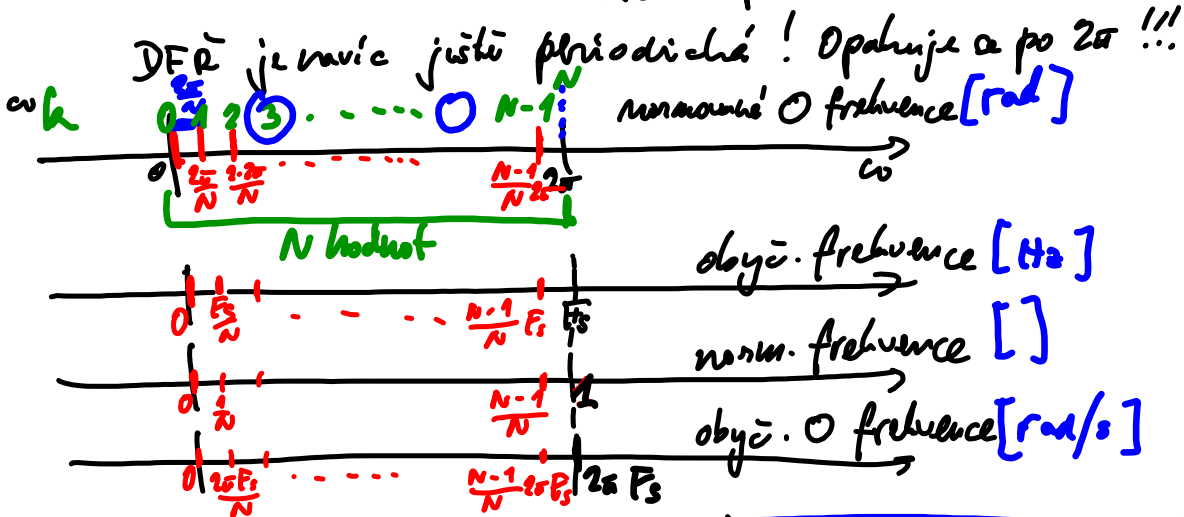
n	-2	-1	0	1	2	3	4	5	6	
$\tilde{x}[n]$	0	0	2	2	0	0	2	2	0	0

$N=4$ vzorky

v čase	ve frekvenci
vzorkování $x(t) \rightarrow x[n]$	periodizace (na každém násobku F_s)
periodizace $x[n] \rightarrow \tilde{x}[n]$	diskretizace (vzorkování jím koeficientů) na násobcích základní frekv.

jak to bylo u PR (analog.):
 $\omega_1 = \frac{1}{T_1}$, $\omega_s = \frac{2\pi}{T_s}$
 co "sedí" na násobcích ω_1

jak to bude u DFR:
 $\omega_1 = \frac{1}{N}$, $\omega_s = \frac{2\pi}{N}$
 $\tilde{X}[k]$ opět "sedí" na násobcích ω_1



DTFT:

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

DFR:

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

zpětná (inverzní) DFR

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

periodičita

vlastnosti symetrie

$$\tilde{X}[-k] = \tilde{X}^*[k]$$

$$\tilde{X}[k + \alpha N] = \tilde{X}[k]$$

libovolný násobek periody!

Symetrie v rámci intervalu $k \in 0 \dots N-1$

$$\tilde{X}[k] = \tilde{X}^*[N-k]$$

DFR pro $\tilde{x}[n] = [2 \ 2 \ 0 \ 0]$ $N=4$

$$\tilde{X}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] e^{j\frac{2\pi}{N}kn} = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

n	0	1	2	3		modul	arg
$k=0$	2	2	0	0	$\tilde{X}[0] = 4$	4	0
1	1	$-j$	-1	j	$\tilde{X}[1] = 2 - 2j$	2.8	$-\frac{\pi}{4}$
2	1	-1	1	-1	$\tilde{X}[2] = 0$	0	0
3	1	j	-1	$-j$	$\tilde{X}[3] = 2 + 2j$	2.8	$\frac{\pi}{4}$

$$\tilde{X}[k] = \tilde{X}^*[N-k]$$

jak je to s $\tilde{X}[\frac{N}{2}]$???

$$\tilde{X}[\frac{N}{2}] = \tilde{X}^*[N - \frac{N}{2}] = \tilde{X}^*[\frac{N}{2}]$$

musi byt realny!

DFR vyzobuje DFT na násobcích základní normalizované úhlové frekvence $\frac{2\pi}{N}$.

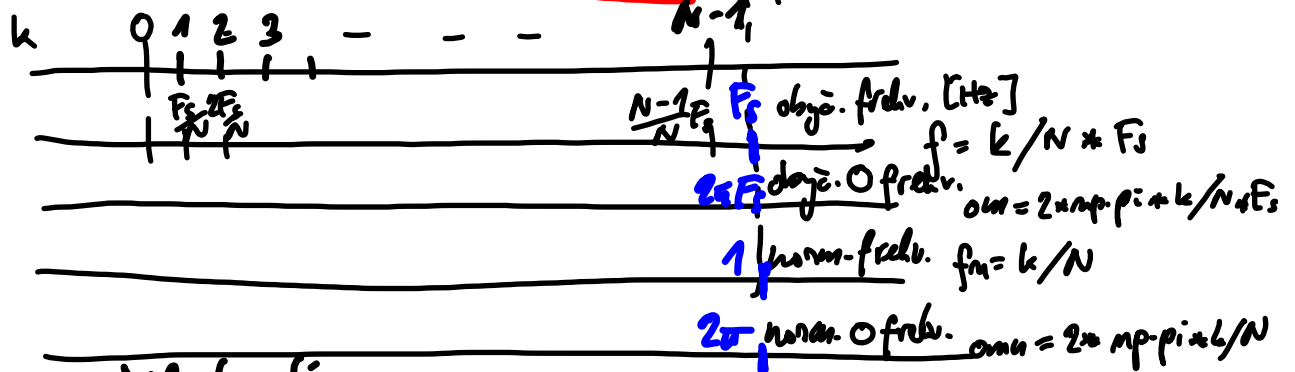
Diskrētāi Fouriera Transformācija DFT

$$x[n] \xrightarrow{(N \text{ uzskatu})} X[k] \xrightarrow{(N \text{ uzskatu})}$$

~~$x[n] \rightarrow x[k]$~~ $\Rightarrow \tilde{X}[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j \frac{2\pi}{N} kn} \Rightarrow \tilde{X}[k] \xrightarrow[\text{periodiski}]{\text{oklāpota funkcija}} X[k] = R_N[\tilde{X}[k]]$

DFT: $X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j \frac{2\pi}{N} kn} \quad k=0 \dots N-1$

IDFT: $x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j \frac{2\pi}{N} kn}$ invariants $k = mp \cdot \text{range}(N)$



Vlastnosti

~~$X[k] = \dots$~~ $X[k] = X^*[N-k]$ NE! - k uem!

Signal N $x[0] \dots x[N-1]$ Pridēva DFT informāci ?? Spektram Complexu cīslu!

$X[0] \in \mathbb{R}$ $X[\frac{N}{2}] \in \mathbb{R}$

$1 + (\frac{N}{2} - 1) \cdot 2 + 1 = 1 + N - 2 + 1 = N$

DFT diskrétní kosinusů s periodou N vzorků.

$$x[n] = C_1 \cos\left(\frac{2\pi}{N}n + \varphi_1\right) \longleftrightarrow x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$$

$$\cos a = \frac{e^{ja} + e^{-ja}}{2}$$

$$x[n] = \frac{C_1 e^{j\left(\frac{2\pi}{N}n + \varphi_1\right)}}{2} + \frac{C_1 e^{-j\left(\frac{2\pi}{N}n + \varphi_1\right)}}{2} = \frac{C_1 e^{j\varphi_1} e^{j\frac{2\pi}{N}n}}{2} + \frac{C_1 e^{-j\varphi_1} e^{-j\frac{2\pi}{N}n}}{2}$$

$$\frac{1}{N} X[1] = \frac{C_1 e^{j\varphi_1}}{2}$$

$$X[1] = \frac{NC_1}{2} e^{j\varphi_1}$$

$$X[N-1] = \frac{NC_1}{2} e^{-j\varphi_1}$$

$$\frac{C_1 e^{-j\varphi_1} e^{-j\frac{2\pi}{N}n}}{2} \stackrel{\text{when } n=N}{\rightarrow} \frac{C_1 e^{-j\varphi_1}}{2} e^{j\frac{2\pi}{N}(N-1)n}$$

pozor 2 různé koeficienty.

Vztah DFT a konvoluce

$$x_1[n] \rightarrow X_1[k]$$

$$x_2[n] \rightarrow X_2[k]$$

$$X[k] = X_1[k] X_2[k]$$

↑
"násobení"

$$x[n] = x_1[n] \otimes x_2[n]$$

↑
"kruhová konvoluce"

n	0	1	2	3
$x_1[n]$	2	2	0	0
$x_2[n]$	1	-1	0	0
$x_1[n] * x_2[n]$	2	0	-2	0

	$X_1[k]$	$X_2[k]$	$X[k]$
$k=0$	4	0	0
1	$2-2j$	$1+j$	4
2	$0j$	2	0
3	$2+2j$	$1-j$	4

$X_1[k]$	$X_2[k]$
0	0
4	4
0	0
4	4

Spek. analýza signálu se spojitém časem pomocí DFT.

Periodický $T = NT$ $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$

FR $c_k = \frac{1}{T} \int_{t_1}^{t_1+T} x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{NT} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\frac{2\pi}{N} nT} \cdot T = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N} kn} = \frac{1}{N} X[k]$

- ALE
- 1) která c_k dážďu spočítat ??? NE! jen $k \in 0 \dots \frac{N}{2}$ může vyrobit $k \in -\frac{N}{2} \dots 0$
 - 2) musí být $f_{max} < \frac{F_s}{2}$
 - 3) $T_s = NT$ většinou vyčp! Pracuj s dvojnásobkem $N = 2r \cdot s \cdot z \dots$

Neperiodický - FT. $X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$

$X(jk\frac{\Omega_s}{N}) = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\frac{2\pi}{N} nT} \cdot T = T \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N} kn} = T \cdot X[k]$

- ALE ...
- 1) celé spektrum od $-\infty$ do $+\infty$? NE! jen od $-\frac{\Omega_s}{2}$ do $\frac{\Omega_s}{2}$
 - 2) musí být $f_{max} < \frac{F_s}{2}$
 - 3) jen N bodů
 - 4) pokud signál není od $t=0$ posun si ho!
 - měnily kvadrant etc.
 - angulerny musíš opravit $y(t) = x(t - \epsilon)$
 přidáním nebo ubráním $y(j\omega) = X(j\omega) e^{-j\omega \epsilon}$
 $\omega t \leftarrow$ posunouti.

DFT vs. FFT (Fast F. transform)
 pouze pro $N = 2^k$ 256, 512, 1024, 2048
 numericky totéž jako DFT ale rychleji!
 $O(N^2)$ vs $O(N \log_2 N)$ nap. fft, fftb ...

