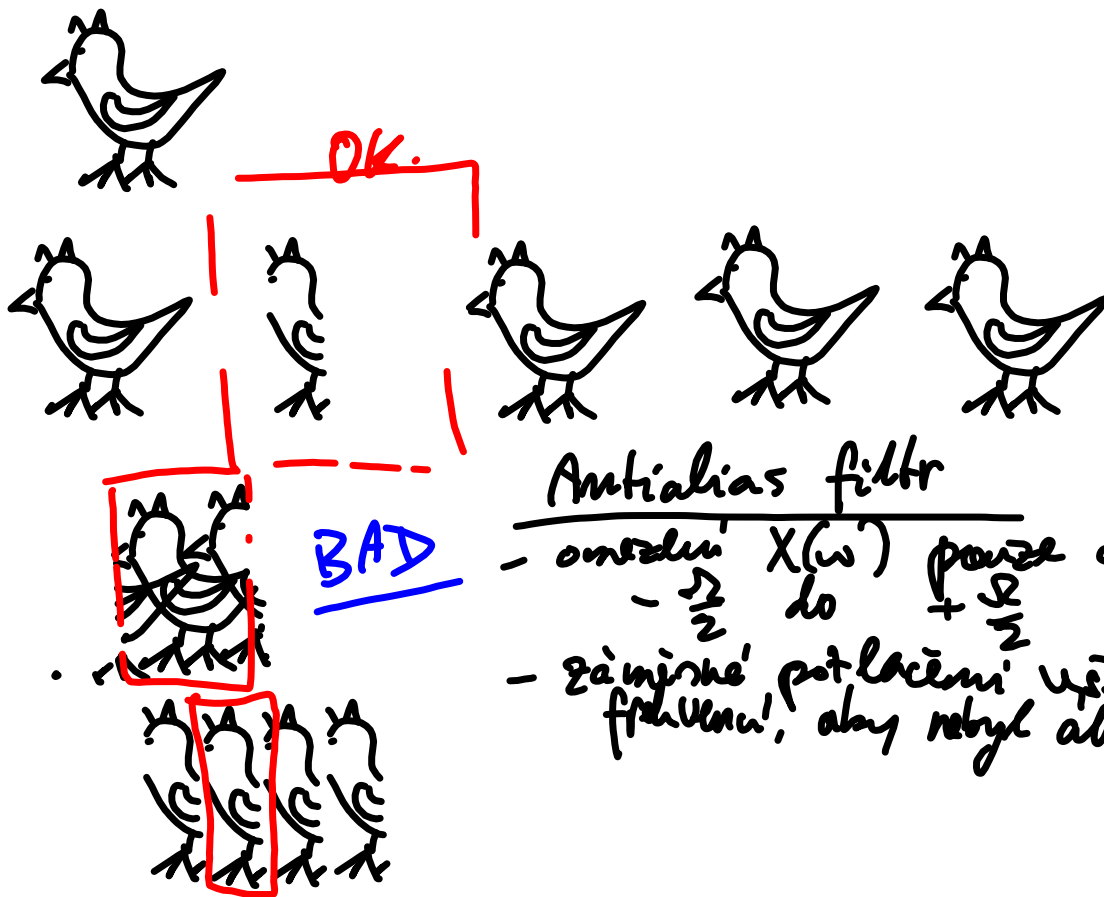


$2\omega_{max} < \Omega \quad (2f_{max} < F)$

Shannon - Kotelnikov - Nyquist - vzorkovací  
 pro ideální zachování / rekonstrukci

Aliasing - není splněno: "kopie" přev.  
 spát. se překrývají a sečítají.



### Antialias filtr

- omezit  $X(\omega)$  pouze od  $-\frac{\Omega}{2}$  do  $+\frac{\Omega}{2}$
- zároveň potlačení všech frekvencí, aby nebyl aliasing

**Rekonstrukce**

**čas?**

**frekvence**

**rekonstrukční dolní propust!**

$R(\omega)$

$X(\omega)$

$X_r(\omega) = X_s(\omega) \cdot R(\omega)$

$x_r(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(nT) \text{sinc} \left[ \frac{\Omega}{2} (t - nT) \right]$

**rekonstrukce v časové oblasti**

$x(t) = \text{IFT}(R(\omega))$  *konvoluce - impulsi*

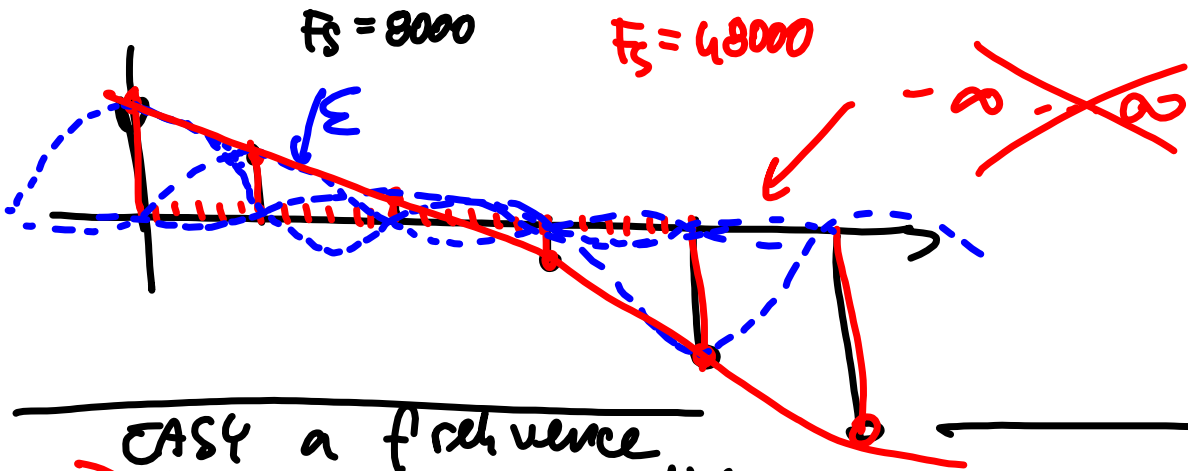
$\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} R(\omega) e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi T} \int_{-\frac{\Omega}{2}}^{\frac{\Omega}{2}} e^{j\omega t} d\omega =$

$\frac{T}{2\pi} \cdot \frac{\Omega}{T} \text{sinc} \left( \frac{\Omega}{2} t \right) = \text{sinc} \left( \frac{\Omega}{2} t \right)$

$\int_{-b}^b e^{jxy} dy = 2b \text{sinc}(bx)$  *S.P.*

$\frac{\Omega}{2} t = \pi \Rightarrow t = \left( \frac{2\pi}{\Omega} \right) = T!$

$\Omega = \frac{2\pi}{T} \quad T = \frac{2\pi}{\Omega}$



EASY a frekvence

~~teoreticky~~  

$$x_s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \delta(t - nT)$$

prakticky:  
 $x[n]$   
 ↑  
 diskretizaci čas, index, pořadí nebo vzhled

$n$	0	1	2	3	...
$x[n]$	.	.	.	.	.

co se stalo s časem?

$x(nT)$   
 ↑  
 [s]

$x[n]$   
 ↑  
 [ ]

Normalizace času  
 $\frac{nT}{T}$   
 $n$

bez rozměru!

co se stalo s frekvencí?

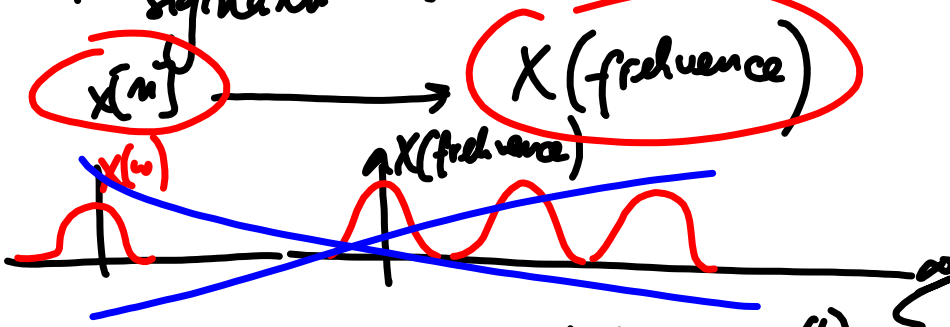
$f'$   
 [ ]  
 $f$  [Hz]  
 $F_s$  [Hz]

WAV - klavíra  $F_s$   
 normalovaná frekvence  
 $\omega' = \frac{\omega}{F_s}$

SPATNE!  
 $\frac{f'}{F_s} = \frac{f}{F_s}$   
 $f' = f$

príklad: cos na 440 Hz  
 $x(t) = \cos(2\pi 440 t)$   
 $x(nT) = \cos(2\pi 440 n \cdot \frac{1}{8000}) = \cos(2\pi \frac{440}{8000} n)$   
 $F_s = 8000$  Hz     $T = \frac{1}{8000}$   
 norm. frekv.    norm. brab. frekv.

Spektrální analýza vzorkovaných (diskrétních) signálů



Máme:  $x_s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \delta(t - nT)$

~~$X_s(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x_s(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \delta(t - nT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) e^{-j\omega nT}$~~

$X_s(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x_s(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \delta(t - nT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) e^{-j\omega nT}$

$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) e^{-j\omega nT} \xrightarrow{\frac{1}{T_s}}$

$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n \frac{1}{f_s}} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n}$

chci normované varianty!

DTFT Fourierova transf. s diskretním časem (Discrete time F. T.)

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

funkce norm. kr. uh. frekv.

normované kr. uh. frekv.

Historická pozice:

$x(t) \rightarrow X(j\omega)$  F.T.  $\leftrightarrow$  Laplace a f.

$x[n] \rightarrow X(e^{j\omega})$  DTFT  $\leftrightarrow$  z-transformace

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

co je v normovaných kr. uh. frekv. vzorkovací frekvence?

$\frac{2\pi f_s}{f_s} = 2\pi$

Principiálne DFT + násobek vzorkovacej frekvencie

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

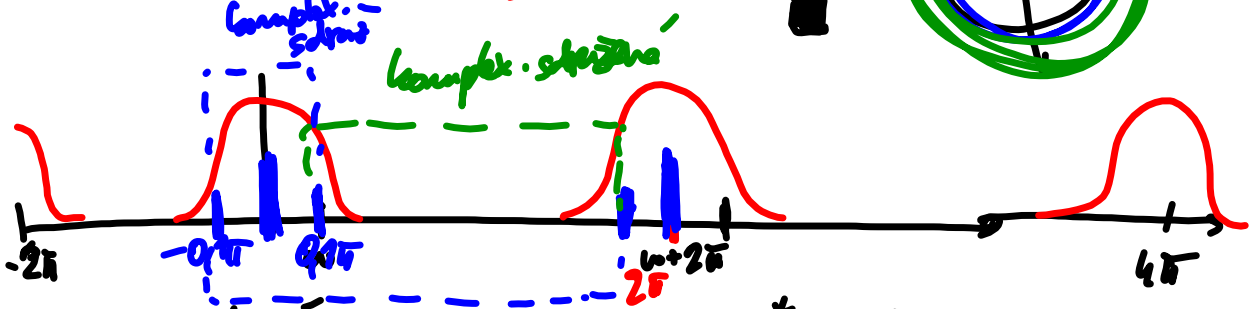
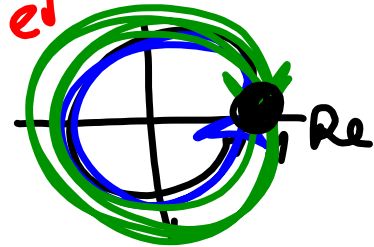
$\approx 2\pi$  pro norm. kruh. frekv.  
 $e^{a+b} = e^a e^b$

$$\tilde{X}(e^{j(\omega+2\pi k)}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j(\omega+2\pi k)n} =$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} e^{-j2\pi kn} =$$

$k$  celé číslo  
 $n$  celé číslo  
 $kn$  celé číslo  
 $e^{-j2\pi kn} = 1$

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

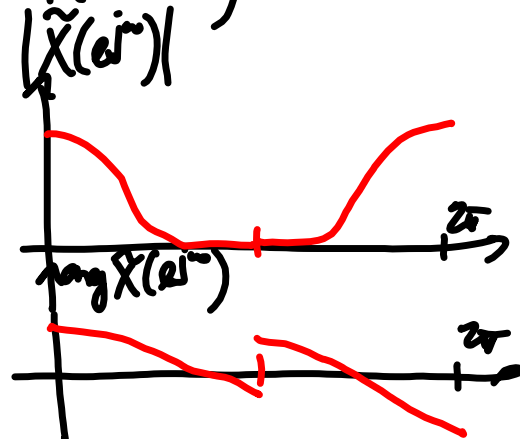


$x[n]$  reálné:  $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}^*(e^{-j\omega})$

$$\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}^*(e^{j(2\pi-\omega)}) \quad |\tilde{X}(e^{j\omega})|$$

pházovitá

norm. kruhová frekv.	?	$2\pi$
norm. frekv.?	:	$1$
kruh. frekv.	:	$2\pi F_s$
frekv.	:	$F_s$



**SHRNUTI**  
 Terčičky

vzdel. op.  $T = \frac{1}{F_s}$   
 vzdel. funk.  $\frac{1}{F_s} = \frac{1}{F_s}$   
 krah. vz. fr.  $\Omega_s = 2\pi F_s$

$x(t)$

$X(\omega)$

$\omega$  - normovaný čas  
 $f = \frac{f}{F_s}$  norm. frekv. alebo  
 $\omega = \frac{\omega_0}{F_s}$  norm. kruh. frekvencia

$\omega$  - normovaný čas  
 $f = \frac{f}{F_s}$  norm. frekv. alebo  
 $\omega = \frac{\omega_0}{F_s}$  norm. kruh. frekvencia

anti-aliasing filter body needed

$\int x(t) e^{j\omega t} dt$  obvyč.  
 $\sum x[n] e^{j\omega n T}$  vzorková.

$2\omega_{max} < \Omega_s$   
 $2f_{max} < F_s$   
 toho v. čase

**DFT**  
 výstup =  $\sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{j\omega n T}$  vstup  $e^{j\omega n T}$  čas frekvencia

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

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

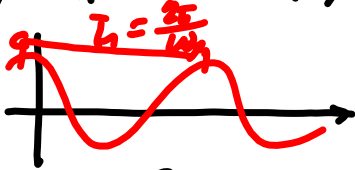
periodicita:  $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}(e^{j(\omega + 2\pi)})$   
 symetrie (pre  $x[n] \in \mathbb{R}$ ):  $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}^*(e^{-j\omega})$   
 symetrie v intervale  $0$  až  $2\pi$ :  
 $\tilde{X}(e^{j\omega}) = \tilde{X}^*(e^{j(2\pi - \omega)})$

**DFT**:  $N$  vzorkov na vstupe  $\rightarrow$  funkcia na výstupe  
**DFT**:  $N$  vzorkov na vstupe  $\rightarrow N$  vzorkov na výstupe.

Diskrétní signály  
Periodicita vs. cosinusový

Analóg.

$$x(t) = C_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1)$$



$$T_1 = \frac{1}{f_1} = \frac{2\pi}{\omega_1}$$

2 různé  $\omega_1 \Rightarrow$  2 různé cosinusový!

Diskrétní

$$x[m] = C_2 \cos(\omega_1 m + \varphi_1)$$

normovaná křeh. frekv.

perioda?

~~$$N_1 = \frac{2\pi}{\omega_1}$$~~

nejde!  $N_1$  musí být celý počet vzorků!

$$\omega_1(m + N_1) - \omega_1 m = k 2\pi$$

$$\omega_1 N_1 = k 2\pi$$

$$\omega_1 N_1 = k 2\pi$$

$$\omega = \frac{\pi}{8}$$

$$N_1 = k \frac{2\pi}{\frac{\pi}{8}} = k 16 \quad k=1 \quad N_1 = 16$$

$$N_1 = k \frac{2\pi}{\omega_1}$$

$k$  ledit, ať bude  $N_1$  celé

$$\omega = \frac{8\pi}{31}$$

$$N_1 = k \frac{2\pi}{\frac{8\pi}{31}} = k \frac{31}{4} \quad k=4 \quad N_1 = 31$$

$$\omega = \frac{1}{6}$$

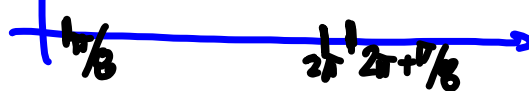
$$N_1 = k \frac{2\pi}{\frac{1}{6}} = k 12\pi \quad \text{NE!}$$

Vzok. frekv. v norm. frekv.

$$\omega_{max} < \pi$$

$$\omega = \frac{17\pi}{8}$$

$$N_1 = k \frac{2\pi}{\frac{17\pi}{8}} = k \frac{16}{17} \quad k=17 \quad N_1 = 16$$



- složitější vztah mezi  $\omega_1$  a  $N_1$
- pro dvě různé  $\omega_1 \rightarrow$  stejná  $N_1$  stejná cosinusová!



Operace s disk. signály

$n$	-3	-2	-1	0	1	2	3	4	5	6	7	8
$x[n]$	-3	6	8	-2	5	3	7	-3	6	5	2	-

okénová funkce  $R_N[n] = \begin{cases} 1 & \text{pro } n \in [0 \dots N-1] \\ 0 & \text{jinde} \end{cases}$

$R_4[n]$	0	0	0	1	1	1	1	0				
----------	---	---	---	---	---	---	---	---	--	--	--	--

Omezení na signál díky  $N$ :

$y[n] = x[n] \cdot R_N[n]$

$n$	-2	-1	0	1	2	3	4	5	6	7
	0	0	0	-2	5	3	7	0	0	0

Periodizace s periodou  $N$

$n$	-4	-3	-2	-1	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11
	-2	5	3	1	-2	5	3	1	-2	5	3	1	-2	5	3	1

$p[n] = y[\text{mod}_N(n)]$

$\text{mod}_4(n)$	1	2	3	0	1	2	3	0	1	2	3	0	1	2	3
-------------------	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---	---

Periodizace s posunutím

$n$		0	1	2	3	4	5	6	7	8	9
	-2	5	3	1	-2	5	3	1	-2	5	3

$pp[n] = y[\text{mod}_N(n-1)]$

$n-1$		-1	0	1	2	3	4	5
$\text{mod}_4(n-1)$		0	1	2	3	0	1	2

Kruhové posunutí

$n$	0	1	2	3	
$x[n]$	-2	5	3	1	
		1	-2	5	3

$kp[n] = R_N[n] \cdot [\text{mod}_4(n-1)]$