

Základná zložka multimediálneho signálu – zvuk

- zvuk = vibrácia šírená prostredím (zvyčajne vzduchom)
 - pozdĺžne vlnenie v stlačiteľnom médiu
 - striedanie sa stlačenia a roztiahnutia
- základné vlastnosti: výška, farba, intenzita (hlasitosť)
 - výška (frekvencia) zvuku = **základná (dominantná) frekvencia** frekvencia pri rozložení pomocou pomocou FT, STFT **resp. subjektívne dominantná frekvencia**. Človek vníma rozsah 20Hz-20kHz, mimo je infrazvuk a ultrazvuk.
 - farba = obsah **násobkov** k základnej frekvencii - **alikvótne tóny**. Celočíselné násobky = **harmonické tóny**, neceločíselné = **čiastkové tóny**. Pravouhlý, pílovitý, sínsusový signál s touto periodou majú sú istú základnú frekvenciu, ale iné vyššie harmonické zložky (inú farbu)
 - hlasitosť zvuku (viď pokračovanie)
 - Rýchlosť šírenia zvuku (v plynoch závisí od tlaku p_c (pozitívne) a hustoty plynu ρ (negatívne))

Základné vlastnosti (pokačovanie)

- Hlasitosť zvuku
 - Akustický tlak p (efektívna hodnota zmien tlaku v prostredí (typicky atmosferického tlaku))
 - Hladina akustického tlaku (SPL Sound Pressure Level) je definovaná ako
 - $L_p = 20 \log \left(\frac{p}{p_0} \right) [dB]$, kde
 - **prah počuteľnosti** $p_0 = 20\mu Pa$. ($L_p = 0dB$)
 - **Prah bolesti** $\Rightarrow p_1 = 20 - 63Pa$ ($L_p = 120-130dB$), môže poškodiť ucho
 - atmosferický tlak pri hladine mora je cca 101325 Pa, t.j. 5000x väčší ako 20Pa, t.j. zmeny sú menšie než 0.2 promile – t.j. **zanedbateľné**)
 - Hladina intenzity zvuku (miera akustického výkonu)
 - $L = 10 \log \left(\frac{I}{I_0} \right) [dB]$
 - kde $I_0 = 10^{-12} W m^{-2}$ (**akustický výkon** na jednotku plochy=**Intenzita zvuku** odpovedajúca prahu počuteľnosti)

Psychoakustika

- Ako človek vníma zvuky
 - závislé od fyziológie ucha
- Vnímanie hlasitosti
 - Ľudské ucho je najcitlivšie pri 3-6kHz
 - izofóny (ISO 226:2003)-krivky pre rovnaké vnímanie hlasitosti v závislosti od frekvencie a L_p
- Maskovanie zvukov
 - frekvenčné maskovanie
 - časové maskovanie (dopredné (hlasny-> tichý) do 50ms, spätné (tichý->hlasný) do 10ms)
- Vnímanie frekvencie
 - temperované ladenie = tón o oktávu vyššie má dvojnásobnú frekvenciu
 - oktáva sa delí na 12 poltónov
 - tón komorné A má 440Hz
 - poltóny sú od seba vzdialené 100 centov
 - cvičené ucho rozozná rozdiel 5 centov = $1/20$ poltónu
 - pri súčasnom počúvaní, vďaka „záznejom“ je rozlíšenie oveľa väčšie
- vnímanie fázy
 - aj na jej základe je schopný človek lokalizovať smer

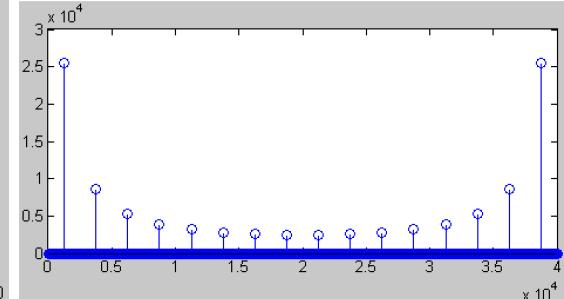
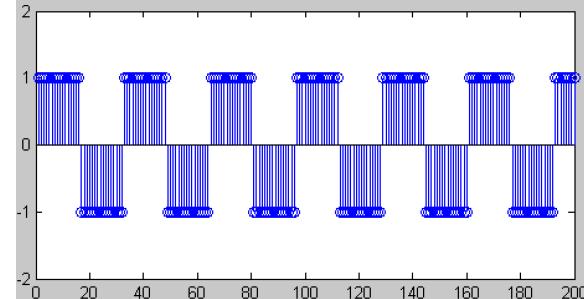
Zvuky

- čistý tón = sinusoida
 - zafarbený tón (obsahuje vyššie harmonické)
- šumy
 - biely šum (autokorelácia je jednotkový impulz) – má konštantnú spektrálnu hustotu energie
 - ružový šum – logaritmický pokles energie
 - sivý šum – má psychoakusticky konštante vnímanú hlasitosť šumu v celom spektre
- zvuky hudobných nástrojov
 - pozor v spektre môžu byť význačné zložky aj pod základnou frekvenciou tónu
 - spôsobené obálkou (nábeh, útlm, držanie, doznenie) tónu
 - často neobsahujú len vyššie harmonické, ale aj veľa šumu
- ľudský hlas
 - okrem základného tónu obsahuje veľa alikvótnych tónov
 - charakteristické frekvenčné zložky = formanty

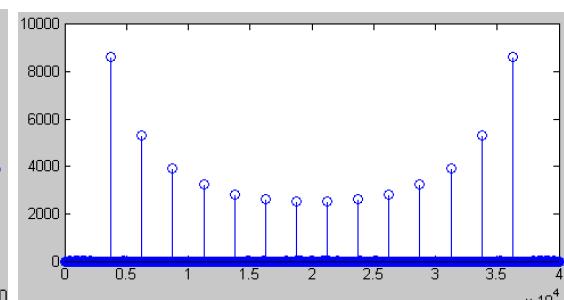
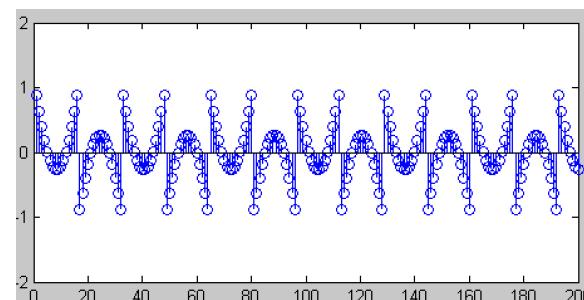
Základná frekvencia a jej výpadok – experiment1

```
clear all; close all;
Fs=8000; N=5; F1=250;
mysig=[];
myperiod=[ones(1,Fs/F1/2) -ones(1,Fs/F1/2)];
for idx=1:(F1*N)
    mysig=[mysig myperiod];
end
stem(mysig);
ylim([-2,2]); xlim([0,200]);
figure;
mySp=fft(mysig);
stem (abs(mySp));
display("hram orig. signal, stlac klavesu");
sound(mysig, Fs); pause;
figure;
sigLen=Fs*N;
z1=F1*N;
mySp(z1+1)=0;
mySp(sigLen-z1+1)=0;
stem (abs(mySp));
figure;
mysigA=real(ifft(mySp));
stem(mysigA);
ylim([-2,2]); xlim([0,200]);
display("hram filt. signal");
sound(mysigA, Fs);
```

Originálny signal v čase a jeho spektrum
(pravouhlý signal s frekvenciou 250Hz, t.j. períoda má 32 vzoriek
 $\text{pri} f_{vZ} = 8000\text{Hz}$)



Odfiltrovaná základná frekvencia 250Hz

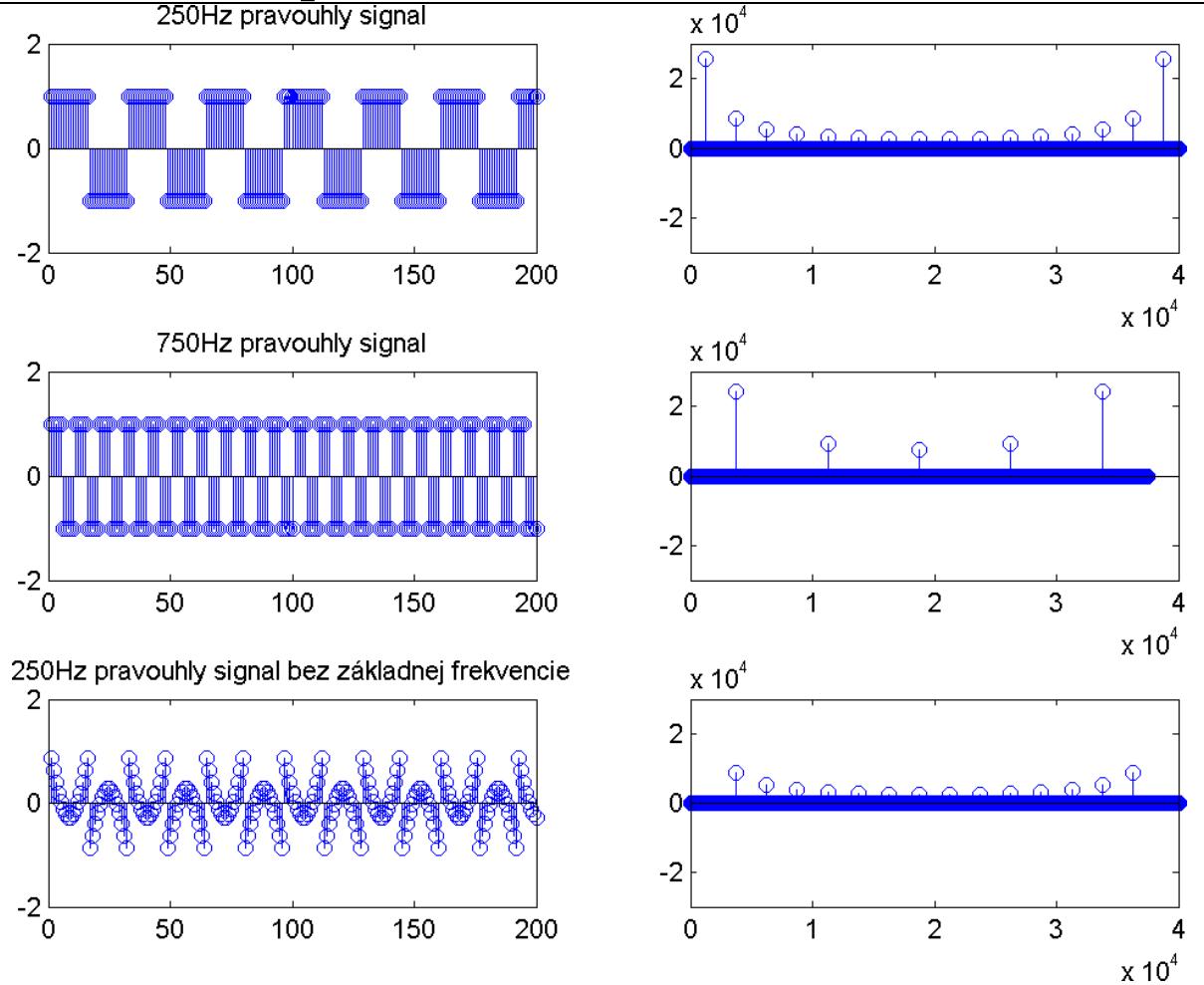


Základná frekvencia a jej výpadok – experiment2

```

clear all; close all;
Fs=8000; N=5; F1=250; F2=750;
sigLen=Fs*N;
subplot(3,2,1);
spY=30000;
mysig=[];
myperiod=[ones(1,Fs/F1/2) -ones(1,Fs/F1/2)];
for idx=1:(F1*N); mysig=[mysig myperiod]; end
stem(mysig);
ylim([-2,2]); xlim([0,200]);
title(sprintf('%dHz pravouhly signal',F1));
subplot(3,2,2);
mySp=fft(mysig);
stem (abs(mySp));
xlim([0,sigLen]); ylim([-spY,spY]);
mysig2=[];
myperiod2=[ones(1,round(Fs/F2/2)) -
ones(1,round(Fs/F2/2))]
for idx=1:(F2*N); mysig2=[mysig2 myperiod2]; end
stem(mysig2);
ylim([-2,2]); xlim([0,200]);
title(sprintf('%dHz pravouhly signal',F2));
subplot(3,2,4);
mySp2=fft(mysig2);
stem (abs(mySp2));
xlim([0,sigLen]); ylim([-spY,spY]);
sigLen=Fs*N; z1=F1*N; mySp(z1+1)=0;
mySp(sigLen-z1+1)=0;
stem (abs(mySp));
xlim([0,sigLen]); ylim([-spY,spY]);
mysigA=real(ifft(mySp));
stem(mysigA);
ylim([-2,2]);
xlim([0,200]);
title(sprintf('%dHz pravouhly signal bez základnej frekvencie',F1));
print(gcf,'missingBase.png','-dpng');
sound(mysig, Fs); display("hram 250Hz signal, stlac klavesu"); pause;
sound(mysig2, Fs); display("hram 750Hz signal, stlac klavesu"); pause;
sound(mysigA, Fs); display("hram filt. 250Hz signal, stlac klavesu"); pause;

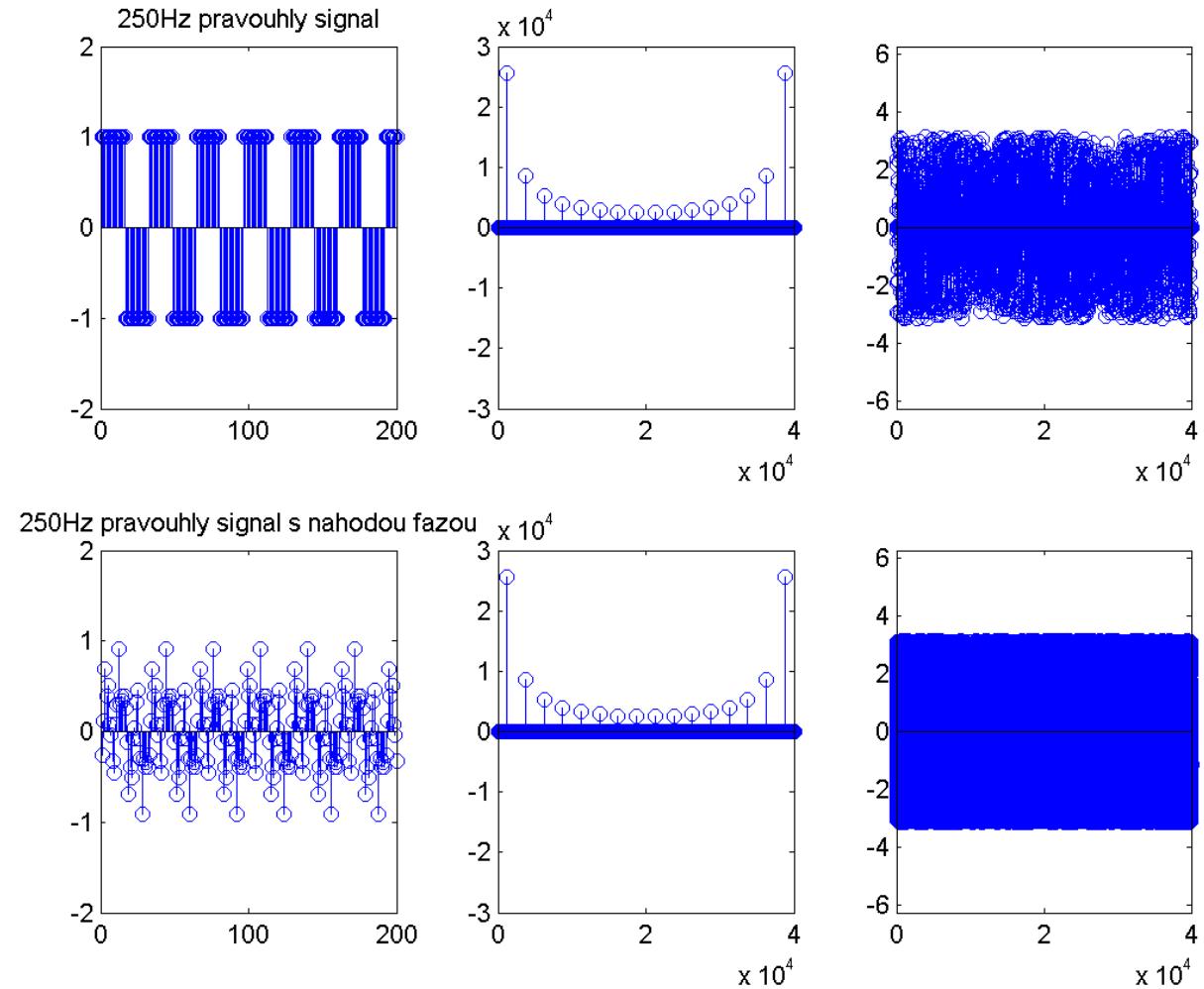
```



1. Posledný (dolný signál) je jednoznačne na počutie hlbší ako stredný signál !
Prečo? Ucho „nepočúva“ len harmonické frekvencie ale vníma aj periodické deje!
T.j. ucho počuje aj „obálku“/periódou/„záznej“ výsledného signálu.
2. Vidíme, že vieme vytvoriť dej periodický s periódou T bez harmonickej frekvencie periodickej s periódou T. Sú to dve rozličné veci. Ucho to počuje.
3. Napr. ak máme frekvencie s periódou 2T a 3T, výsledná periódna je 6T, t.j. frekvencia výsledného „deja“ je nižšia ako frekvencie jednotlivých zložiek.

Aký má vplyv rozfázovanie zložiek signálu? Počuť to?

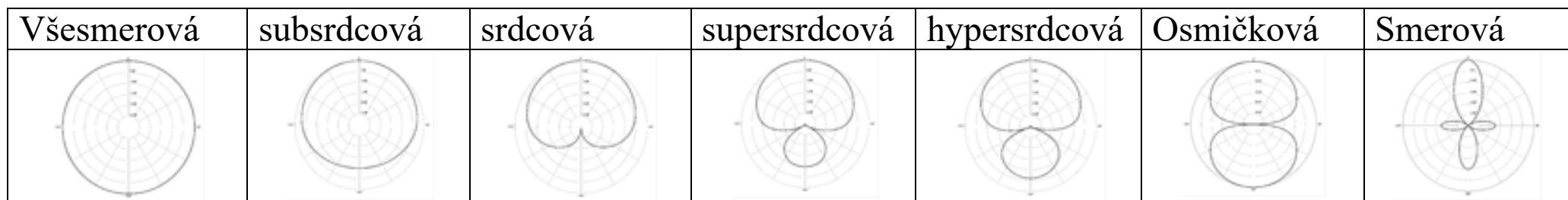
```
clear all; close all;
Fs=8000; F1=250; N=5;
sigLen=Fs*N;
spY=30000;
subplot(2,3,1);
mysig=[];
myperiod=[ones(1,Fs/F1/2) -
ones(1,Fs/F1/2)];
for idx=1:(F1*N); mysig=[mysig
myperiod];
end
stem(mysig);
ylim([-2,2]); xlim([0,200]);
title(sprintf(' %dHz pravouhly
signal',F1));
subplot(2,3,2);
mySp=fft(mysig); myAbs=abs(mySp);
stem (myAbs); xlim([0,sigLen]); ylim([-spY,spY]);
subplot(2,3,3);
stem (angle(mySp)); xlim([0,sigLen]);
ylim([-2*pi,2*pi]);
subplot(2,3,5);
stem (myAbs); xlim([0,sigLen]); ylim([-spY,spY]);
subplot(2,3,6);
randphase = 2*pi.*rand(1,sigLen)-pi;
stem(randphase); xlim([0,sigLen]);
ylim([-2*pi,2*pi]);
subplot(2,3,4);
mySp2=myAbs.*exp(i*randphase);
mysigA=real(ifft(mySp2));
stem(mysigA); ylim([-2,2]);
xlim([0,200]);
title(sprintf(' %dHz pravouhly signal s
nahodou fazou',F1));
print(gcf,'randomPhase.png','-dpng');
sound(mysig, Fs); display("hram orig.
250Hz signal, stlac klavesu"); pause;
sound(mysigA, Fs); display("hram 250Hz
signal s nahodnou fazou");
```



Pravouhlému signálu (horný riadok) sme úplne náhodne „prerobili“ fázy všetkých spektrálnych koeficienov. Počuť iba veľmi slabú zmenu, hoci v čase je zmena úplne drastická (hodi vidieť, že signál si zachoval periódus).

Záznam zvuku

- Mikrofón
 - parametre mikrofónov: typ, frekvenčný rozsah, smerová charakteristik, citlivosť, šum, impedancia
 - Citlivosť: meria sa pri 1kHz signále so SPL=94dB (t.j. $p_1=1\text{Pa}$) – koľko voltov bude na výstupe mikrofónu (udáva sa buď v mV, alebo v dBV/Pa, napr. -54.5dBV/Pa=1.85mV)
 - Delenie Podľa konštrukcie: kapacitné (spravidla kvalitnejšie), dynamické
 - Podľa impedancie: vysokoimpedančné, nízkoimpedančné
 - Podľa smerovosti: všesmerové, smerové (smerosť je závislá od frekvencie):

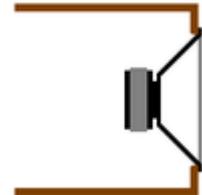
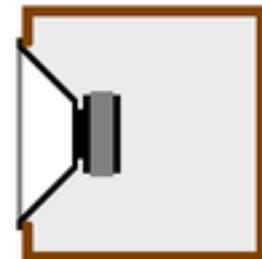
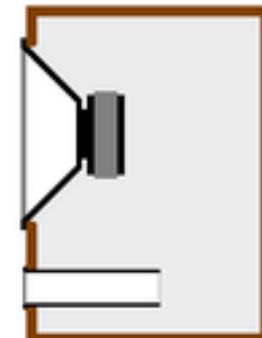
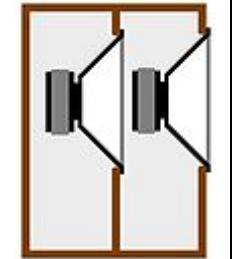
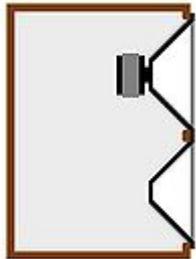
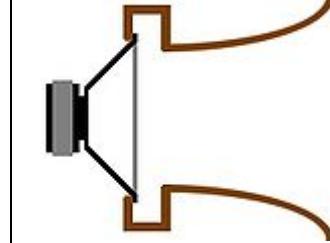
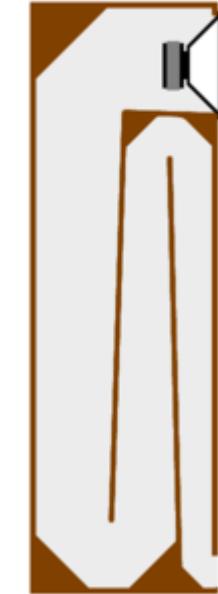


- Skupina mikrofónov (stereo ...)
 - Pri stereofónnom zázname sa spravidla používa jeden mikrofón, najčastejšie s dvomi snímačmi otočenými naľavo napravo (systém XY)
- Mikrofónové pole
 - pri lepšie zachytenie hovoriaceho a odfiltrovanie rušivých vplyvov
 - experimentálne až 4096 mikrofónov

Reprodukcia

- Slúchadlá
 - zatvorená konštrukcia (väčšia únava ucha -nie je cirkulácia vzduchu vo zvukovode)
 - otvorená konštrukcia (vyššia priepustnosť hluku zvonku)
- Repoduktory – elektroakustický menič
 - Parametre: typ, veľkosť, výkon, impedancia, citlosť ...
 - Výkon: iba cca 1% elektrického výkonu sa premení na akustický!
 - RMS (root mean square) Max efektívny výkon meraný pri 1kHz sínusovom signále a 10% skreslení
 - DIN výkon: Max efektívny výkon meraný pri 1kHz sínusovom signále a 1% skreslení
 - MPO (hudobný špičkový výkon) – spravidla dvojnásobný ako RMS
 - P.M.P.O. – krátkodobý maximálny výkon (nereálny výkon)
 - Skreslenie (závislé od aktuálneho výkonu)
 - THD= Total Harmonic distortion
 - Meria čistotu harmonického signálu a sleduje výskyt jeho vyšších harmonických
 - $$THD_R = \frac{\sqrt{V_2^2 + V_3^2 + V_4^2 + \dots}}{\sqrt{V_1^2 + V_2^2 + V_3^2 + \dots}} [\%]$$

- Citlivosť: je v dB a charakterizuje, aký akustický tlak reproduktor vytvorí 1m od neho ak má príkon 1 Watt pri sínusovom signále (napr. $2.83V_{RMS}$ na 8Ω reproduktore)
 - Domáce reproduktory: citlivosť 86-95dB, **efektivita 0.5-4%**
 - Na koncertoch: citlivosť 103-110dB, **efektivita 10-20%**
- reproduktor (podľa rozsahu prenášaného pásma kmitočtov): širokopásmový (20Hz-20kHz), subwoofer, nízkopásmový (<1.5kHz), strednopásmový (300Hz-6kHz), vysokopásmový (>2kHz, smerové), kombinovaný, špeciálny (siréna/alarm)
- Reproduktorová sústava = reproduktory+ozvučnica+pasívne/aktívne el. obvody
 - ozvučnica

Otvorená	Uzatvorená	Basreflexová	Izobarická	Pasívny žiarič	Zvukovod	Prenosová cesta
						

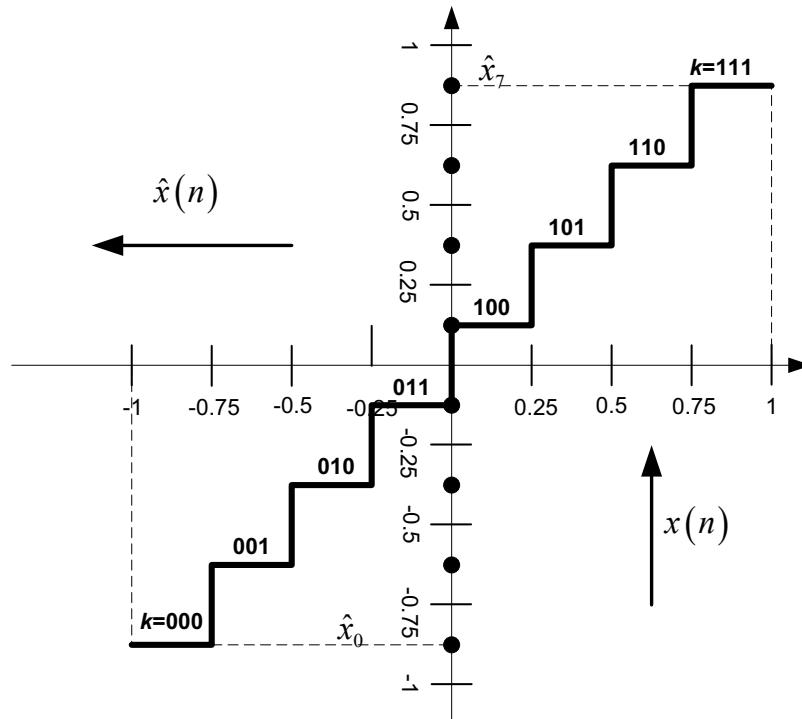
Analógové spracovanie audia

- obmedzenie rozsahu (orezanie)
- odfiltrovanie 50hz
- vyrovnanie hlasitosti (na základe merania priemernej hlasitosti), americké normy majú 300 ms merací interval, britské 10ms, ...

A/D, D/A konverzia audia

- problematika zopakovaná na prednáške 2
- používané vzorkovacie frekvencie
 - 8kHz – telefónia
 - 44100 - Audio CD
 - 48kHz – DVD audio
 - 88.2kHz (používa sa v štúdiách, keď cieľom je audio CD)
 - 96kHz – Blue ray disky, HD DVD
 - 192kHz – Profi level pre 48kHz a 96kHz ciele
 - 2822400Hz = 64 násobok 44,1kHz (t.j. oversampling s faktorom 64) – používané v DSD (direct stream digital audiu), 1 bitové vzorky používajúce sigma-delta moduláciu (viď' nižšie), nie PCM, pozri prípadne aj [\[zvuk\]](#)

Príklad: lineárny skalárny kvantizátor s $K=8$, $R=3$, $x(n) \in (-1,1)$. Guličkami sú označené rekonštrukčné hodnoty $\hat{x}(k)$



Dá sa odvodiť, že priemerný výkon chybového signálu kvantizačnej chyby $e(n)$ je: $P_e = \frac{\Delta^2}{12}$

Pridaním ďalšieho bitu znížime Δ na polovicu, t.j. P_e klesne na $\frac{1}{4}$. To znamená zmenu o $10 \log_{10} \frac{1}{4} \approx -6dB$

T.j. : Pridaním 1 bitu rozlíšenia sa zvýší odstup signál/šum o cca 6dB.

Uvážením $\Delta = (B - A) / 2^R$ dostávame $P_e = P_x 2^{-2R}$ resp. $SNR = P_x / P_e = 2^{2R}$ resp.

$SNR_{dB} = 10 \log_{10} 2^{2R} \approx 6R dB$ Napr. pri Audio CD vzorkách 16bitov môžeme dosiahnuť SNR=96dB

A/D, D/A konverzia audia (pokračovanie)

- Kvantizácia (audio depth)
 - $SNR \approx 6.02 R$ [dB], kde R je počet bitov audio vzoriek
 - 8bit - s využitím A-law, u-law – telefónia
 - 16bit – audio CD
 - dosahuje odstup signál/šum (S/N) = $6\text{dB}/\text{bit} * 16 = 96\text{dB}$
 - 24bitov – Blu-ray Disky, DVD Audio, štúdiová kvalita (mastering)
 - v praxi limitované schopnosťami hardvéru na cca 125dB, čo odpovedá 21 bitom
 - pri použití oversamplingu a tvarovania šumu sa dá dosiahnuť aj viac ...
- Dynamický rozsah zvuku
 - pomer medzi „najslabším“ a „najsilnejším“ signálom
 - udáva sa v dB
 - odpovedá počtu použitých bitov Q
- Dithering [[zvuk](#)]
 - na „rozptýlenie“ kvantizačnej chyby sa pridáva ešte šum predtým ako sa signál kvantuje
 - (napr. sme dlho tesne „pod“ rozhodovacím prahom ... ako vylepšiť výslednú hodnotu?)
 - zmenšuje skreslenie ale zväčšuje šum pozadia

Matlab – načítanie/analýza/úprava

- Demo súbory: auda_say1-10_8khz.wav, auda_say1-10_44khz.wav

[y, Fs] = audioread('auda_say1-10_44khz.wav') sound(y, Fs);	Načítanie a prehranie
[m d] = audioinfo('auda_say1-10_44khz.wav')	Zistenie informácií o súbore
sound(y, Fs*2);	Prehratie dvojásobnou rýchlosťou
sound(y, Fs/2);	Prehratie polovičnou rýchlosťou
audiowrite(y, Fs, 'auda_say_out.wav')	Uloženie zmeneného audia ...

- audiosúbory sa môžu sčítavať (mixovať $y+z+xx \dots$),
- filtrovať (konvolvovat), transformovať (filtrovať), frekvenčne analyzovať (spektrogramy)
- kopírovať - [y;y;y]
- zobrazovať - plot(y)
- otočiť v čase - flipud(y)
- pridať echo signál $b_echo(n) = b(n) + b(n-N)$;
- úprava dynamiky (tlmenie, zosilnenie), orezanie, lin2mu, mu2lin
- krájanie, strihanie, kopírovanie, nadpájanie (pozor na body nespojitosti)
- hrať sa zo stereom, odčítať navzájom kanály

...

Typická analýza - spektrogram

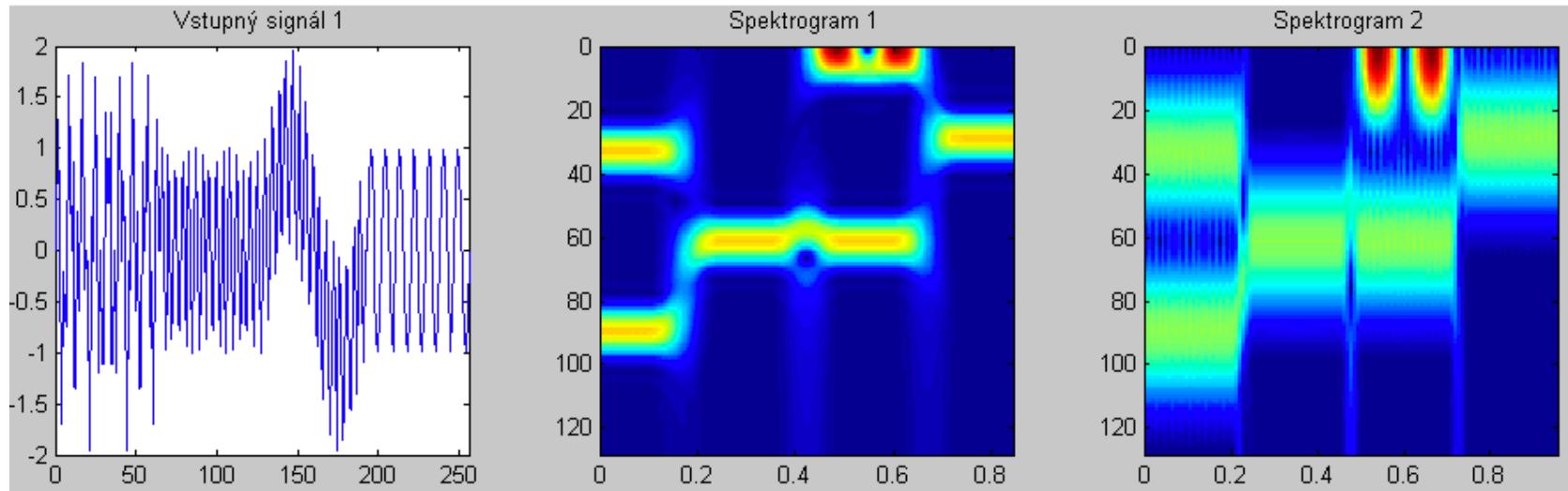
Nový druh fourierovej transformácie – krátkodobá fourierova transformácia (STFT - short time fourier transform)

- zistujeme frekvenčný obsah iba v nejakom čase
- signál v čase prenásobíme oknovou funkciou a zistíme frekvenčný obsah tohto produktu
- výsledkom je 2D „plachta“
- $F(\omega, \tau) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)g(t - \tau)e^{-j\omega t} dt = \langle f(t)g(t - \tau), e^{j\omega t} \rangle$
 - je doležité mať hladkú „oknovú funkciu“ – prečo?

Lebo násobenie v čase = konvolúcia v spektre (pravouhlé okno má si funkciu v spektre \rightarrow rozvlní spektrum, vzniknú „falošné“ hodnoty)

- spektrogram = $|F(\omega, \tau)|$, t.j. zobrazujeme veľkosť

Príklad:



```

twopi=2*pi
t = 0:twopi/(64-1):twopi;
my_combi2=zeros(1,256);
my_combi2(1:64)=2*sin(7*t).*sin(15*t);
my_combi2(65:128)=sin(15*t);
my_combi2(129:192)=sin(1*t)+sin(15*t);;
my_combi2(193:256)=sin(7*t);
input1=my_combi2;

% plot input1
subplot(1,3,1);
plot(input1);
set(gca, 'Xlim', [0 256])
title('Vstupn" signál 1');

```

```
% plot SPECTROGRAM for input1
subplot(1,3,2)
[b,f,t]=specgram(input1,256,256,hanning(40),39);
imagesc(t,f,abs(b)), title('Spektrogram 1');

% plot SPECTROGRAM for input1
subplot(1,3,3)
[b,f,t]=specgram(input1,256,256,hanning(12),10);
imagesc(t,f,abs(b)), title('Spektrogram 2');
```

Typická úprava signálu – filtrácia

Filtrácia

- Definícia: Filtrácia = odstránenie nejakej neželanej resp. zachovanie iba nejakej želanej časti signálu
- Zvyčajne sa jedná o odstránenie/zachovanie nejakých frekvenčných zložiek, resp. rozsahu frekvencií
- Filtráciu môžeme vykonať
 - v čase: pomocou konvolúcie, resp. prechodom signálu systémom LDKI/LSKI
 - ak chceme dokonale zadržať nejakú frekvenciu, musí mať jej prenosová funkcia NULU pri príslušnom $z = e^{j\Omega}$
 - v spektra: pomocou násobenia, resp. inej úpravy spektra
 - ak chceme dokonale zadržať nejakú frekvenciu je nutné vynulovať (prenásobiť nulou) príslušné spektrálne koeficienty

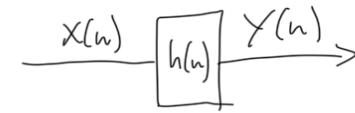
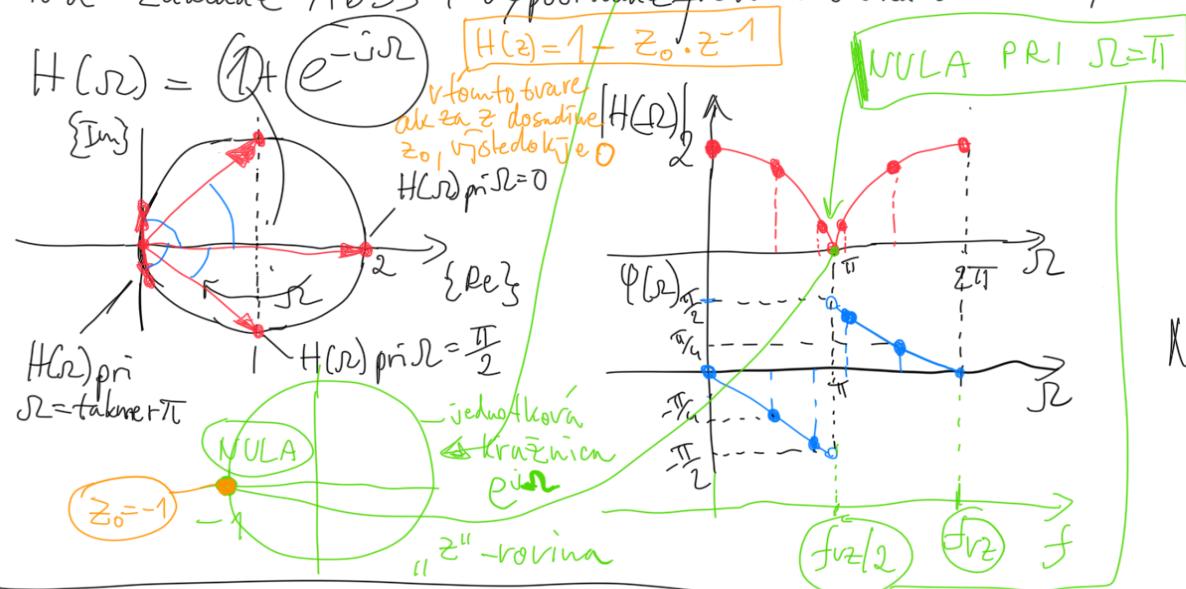
Ako pomocou LDKI systému možeme robiť filtračiu?

Zadanie: vytvorme takú LDKI sústavu, ktorá pri $f_{vz} = 44100\text{Hz}$ (ako pri CD) neprepustí harmonický signal 440Hz. Ako takéto niečo vytvoriť? (príkad na ďalšej strane).

Ako pomocou LOKI sústavu odfiltrovať zvolenú frekvenciu?

Uvažujme sústavu s $H(z) = 1 + z^{-1} \Rightarrow h(n) = (1, 1)$

Na základe ADSS 1 vypočítame frekvenčné charakteristiky:



$$x(n) * h(n) = y(n)$$

ak $x(n)$ obsahuje frekvenciu $f_{vz/2}$ táto sa prechodom cez LOKI sústavu s daným $h(n)$ stratí.

Napr.: - majme signál $x(t)$
- na zorkužene $-1, 1, -1, 1, -1, 1$
- ho pri $f_{vz}=2\text{Hz}$: $x(n) = (1, -1, 1, -1, 1, -1)$
potom $y(n) = X(n) * h(n)$

$$x(n): +1, -1, +1, -1, +1, -1, +1$$

$$h(n): 1, 1$$

$$X(n) * h(n) = (1, 0, 0, 0, 0, 0, 1)$$

$$z_0 = \frac{2\pi \cdot 440}{44100}$$

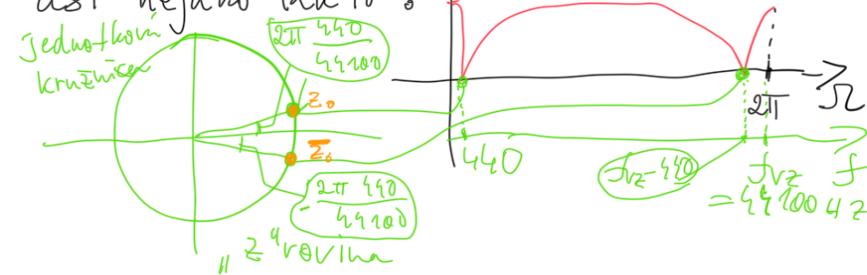
$$H(z) = (1 - z_0 z^{-1})(1 - \bar{z}_0 z)$$

$$= 1 - 2 \operatorname{Re}\{z_0\} z^{-1} + z^{-2}$$

$$\Rightarrow h(n) = (1, -2 \operatorname{Re}\{z_0\}, 1)$$

Na základe uvedeného, ako musí vyzerať frekvenčná charakteristika sústavu, keď $f_{vz} = 44100$ a nedceme aby prepustila 440Hz ?

asi nějak takto:



Vidíme, že 1 Hz signál sa pri $f_{vz} = 2$ sústavou nepremiesol!

Takže to zhrňme pre prípad LDKI:

- majme $f_{vz} = 44100\text{Hz}$ (ako pri CD), navzorkujme harmonický signal 440Hz , ktorý má 10 sekúnd.

Aká prenosová funkcia zadrží uvedenú frekvenciu?

$$\Omega_0 = \frac{2\pi f}{f_{vz}} = \frac{2\pi 440}{44100}, z_0 = e^{j\Omega_0}, H(z) = 1 - z^{-1}z_0 \rightarrow h(n) = (1, z_0)$$

Aby takéto $h(n)$ nevýrábalo komplexné $y(n) = x(n) * h(n)$, pridáme ešte jednu nulu a to pri $-\Omega_0$. To má za následok $H(z) = (1 - z^{-1}z_0)(1 - z^{-1}\bar{z}_0) = 1 - 2z^{-1}\text{Re}\{z_0\} + z^{-2} \rightarrow h(n) = (1, -2\text{Re}\{z_0\}, 1)$.

Ako by to bolo s použitím FFT?

- Pri FFT máme 440Hz signal, ak trvá 10 sekund, potom má 44100 vzoriek.
- Takže Prvý spektrálny koeficient odpovedá JSM zložke, ďalší frekvencii 0.1 Hz
 - máme šťastie, 440Hz je je násobkom čísla 0.1 takže frekvencia 440 Hz bude vyjadrená len váhovaním dvoch protichodne točiacich sa „špirál“
 - keby sme šťastie nemali, tak je signál „roztečený“ medzi viacerými spektrálnymi hodnotami.
 - takže:
 - Frekvencii 440Hz odpovedá koeficient $4400+1$ (V matlabe sa čísluje od 1).
 - Vynulujeme koeficient od 4401 začiatku a ešte aj od konca spektra.
- Ako to vyzerá v matlabe? (ďalší slide)

```

clear all;close all;
fvz=44100; f=440; N=10;
x=0:1:N*fvz-1;
noise=rand(1,N*fvz); t=x/fvz;
val=cos(2*pi*t*f)+noise;
plot(noise(1:1000));
sp=fft(val);
spsel=sp(f*N+1);
spsel2=sp(N*(fvz-f)+1);
sp(N*(fvz-f)+1)=0;
sp(f*N+1)=0;
val2=ifft(sp);
figure;
plot(val2(1:1000));
MSE=sum((val2-noise).* (val2-noise))/(N*fvz);
soundsc(val, 44100); display("hram sum+f signal, stlac klavesu"); pause;
soundsc(val2, 44100);display("hram filtrovany sum+f signal");

```

```

clear all;close all;
fvz=44100; f=440; N=10;
myz0=exp(i*2*pi*f/fvz);
my_hn=[1 -2*real(myz0) 1];
x=0:1:N*fvz-1;
t=x/fvz;
noise=rand(1,N*fvz);
val=cos(2*pi*t*f)+noise;
cval=conv(val,my_hn);
plot(cval(3:100));
sum(cval.*cval)/(N*fvz);
soundsc(val, 44100); display("hram sum+f signal, stlac klavesu"); pause;
soundsc(cval, 44100);display("hram filtrovany sum+f signal");

```

Sčítame harmonický signal so šumom, harmonický signal následne odstráníme **manipuláciou v spektre**.

Najprv si vypočujeme zašumený signal, potom ostáva iba šum, harmonický signal je odfiltrovaný preč.

Sčítame harmonický signal so šumom, harmonický signal následne odstráníme **konvolúciou**.

Najprv si vypočujeme zašumený signal, potom ostáva iba šum, harmonický signal je odfiltrovaný preč.

[01_MATLAB, pokus1, 2]