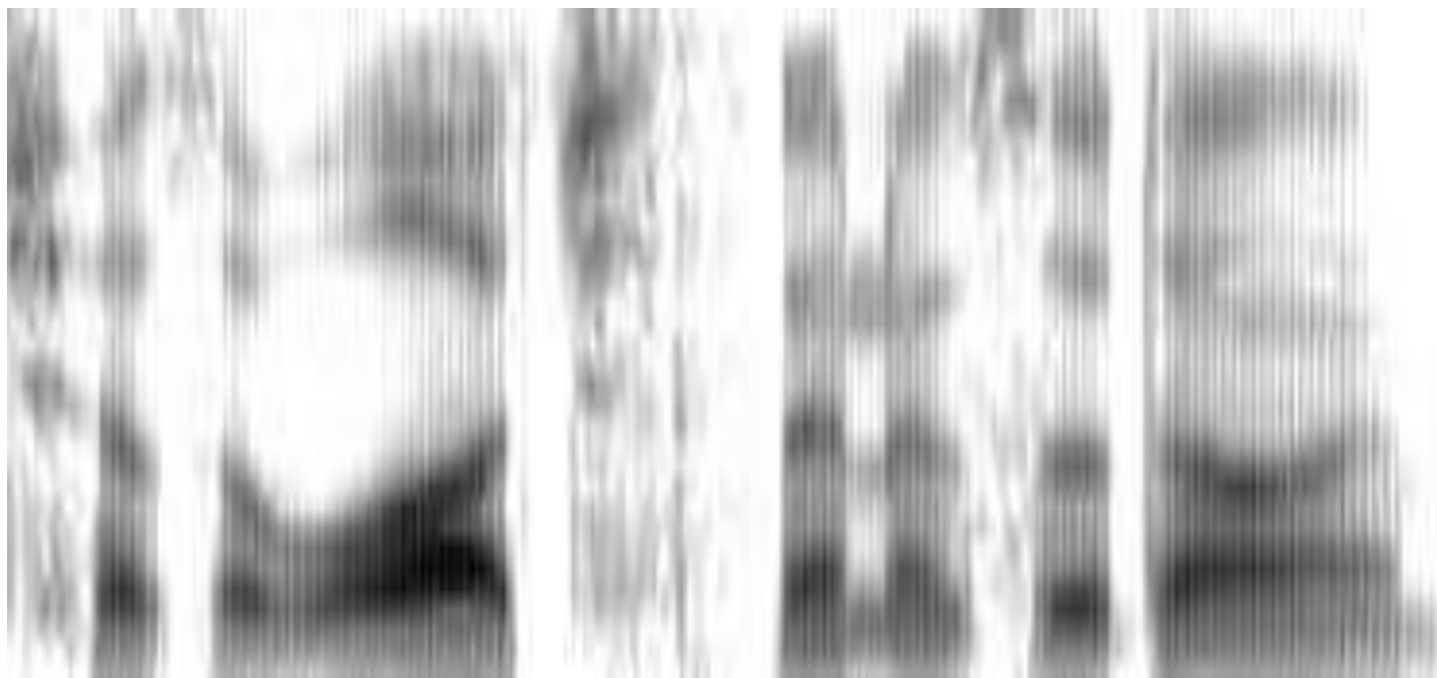


Lineární predikční kódování v řeči a hudbě

- **Model „zdroj a filtrace“**
- **Lineární Predikční kódování (LPC): Analýza a syntéza**
- **LPC Modelování hudebních nástrojů**
- **LPC Vokodér: buzení a transformace**
- **LPC vzájemná syntéza: audio efekty**
- **Příklady analýzy a syntézy LPC**

- **Rezonance v řeči**

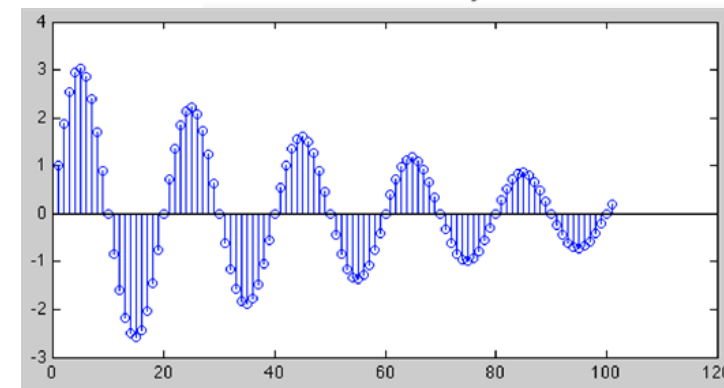
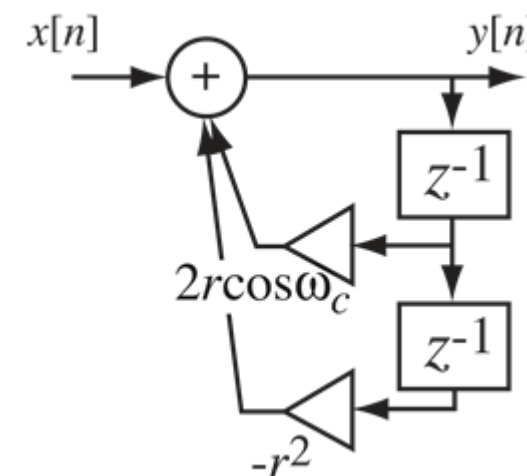
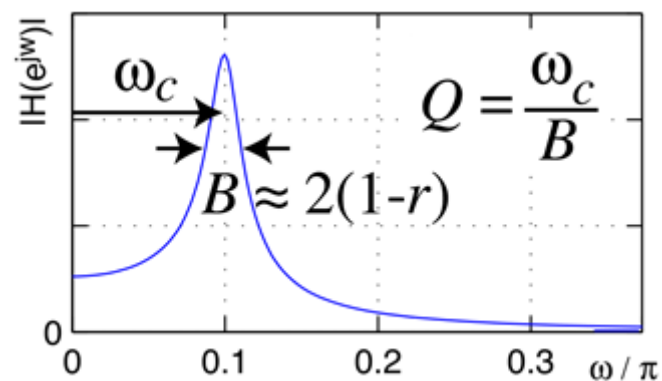
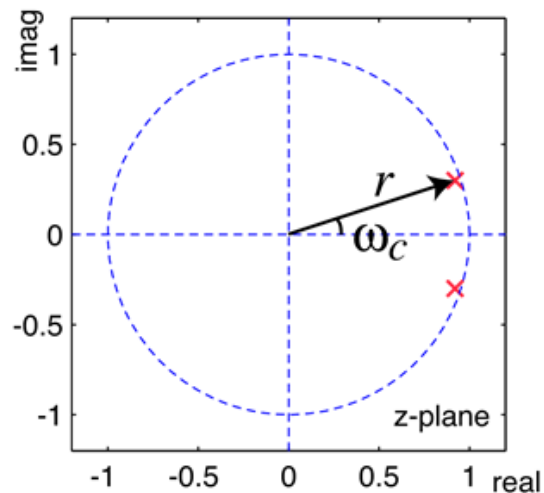
- Hlasové ústrojí (hrtan + jazyk + rty) působí jako variabilní rezonátor
- **rezonance = „formanty“**



Akustický model

• Rezonance s IIR filtry 2. řádu

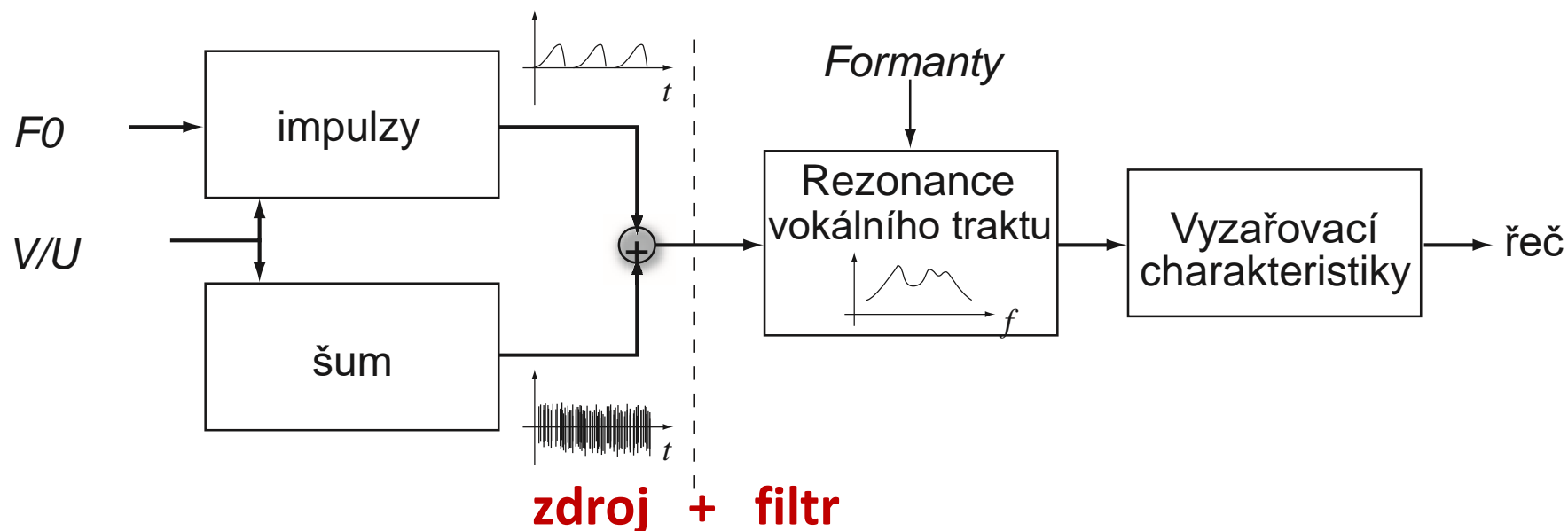
- Rezonance v hlasovém ústrojí
- Jednoduchá rezonance = IIR 2. řádu (pásmová propust)
 - Póly
 - Snadno implementovatelné filtry



Akustický model

• Model „zdroj + filtr“

- Fant v 60. letech a Rabiner v 70. letech 20. století
- Model odděluje hlasivky (**zdroj**) a hlasové ústrojí (**filtr**)
- LPC (Linear Predictive Coding) modeluje řeč jako výstup autoregresního filtru s buzením $e[n]$.



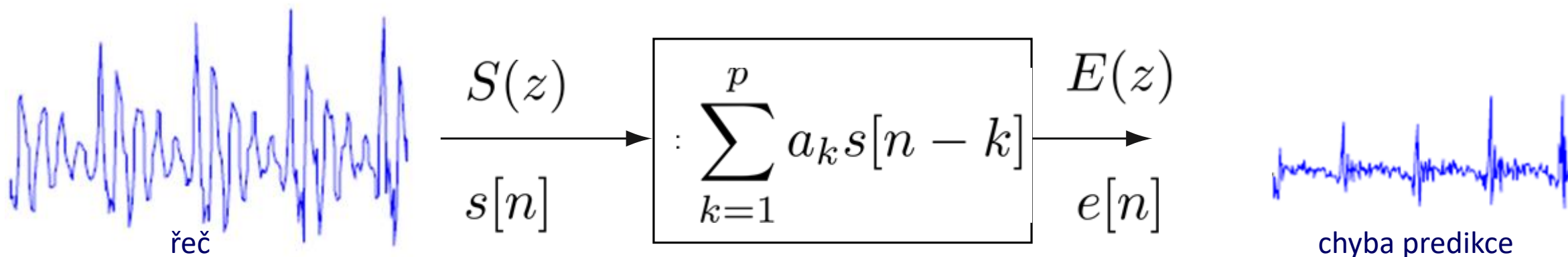
AR modelování řeči

LPC = lineární predikční kódování

- LPC rovnice: predikce následujícího vzorku jako lineární kombinace předchozích hodnot

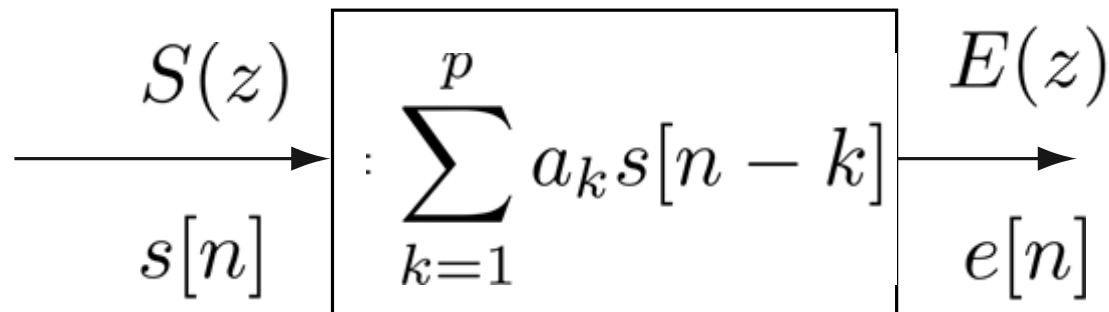
$$s[n] = \sum_{k=1}^p a_k s[n - k] + e[n]$$

- $\{a[k]\}$ jsou lineární predikční koeficienty p -tého řádu
- $e[n]$ je reziduální signál (chyba predikce)

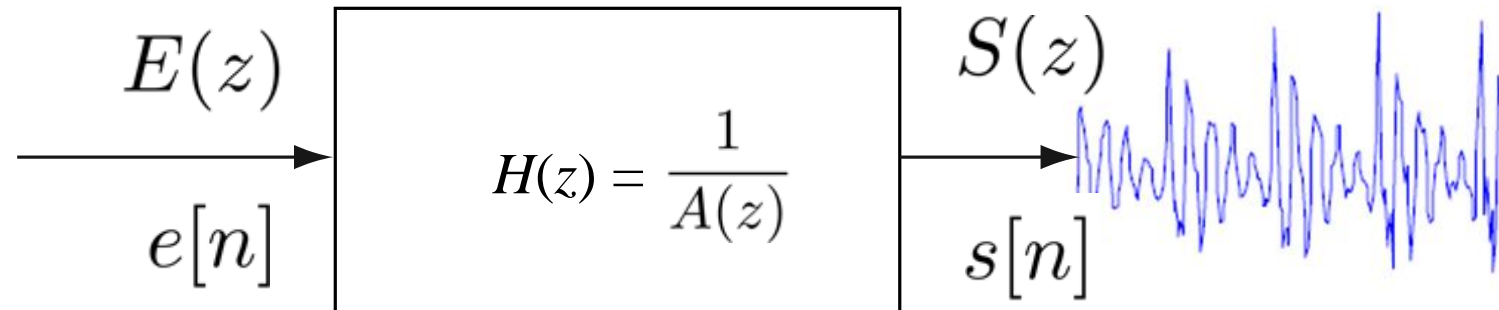
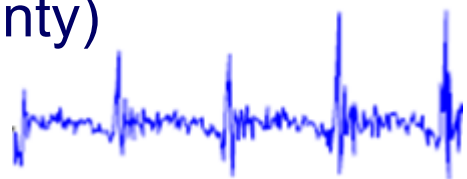


AR modelování řeči

- **Analyzující filtr**
spektrální obálku (formanty)
„popíše“ koeficienty



- **Syntetizující filtr**
z koeficientů „obnoví“
obálku (formanty)

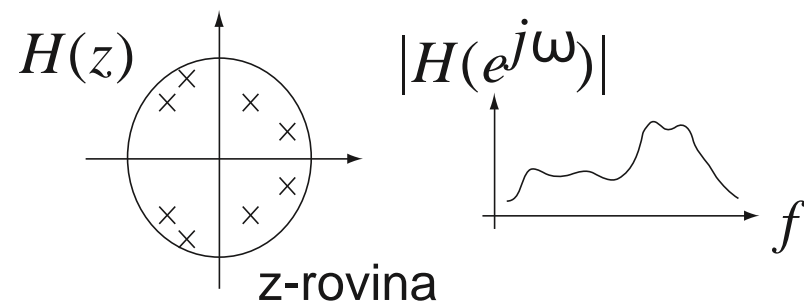
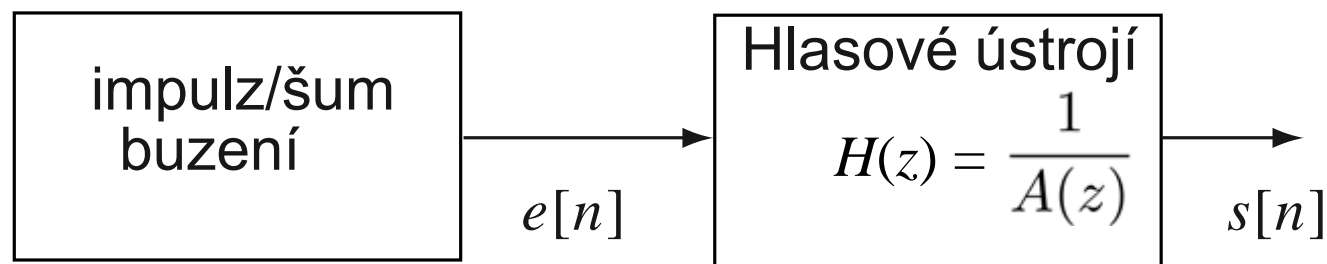


- **Přenosová funkce** představuje
"autoregresivní" (AR) model (all-pole)

$$\frac{S(z)}{E(z)} = \frac{1}{1 - \sum_{k=1}^p a_k z^{-k}} = \frac{1}{A(z)}$$

AR modelování řeči

- **Spektrální obálka jako model hlasového ústrojí**
 - Filtr ($1/A(z)$): Syntetizující filtr $H(z)$ je inverzní k analyzujícímu $A(z)$.
 - Časově proměnné filtry modelují spektrální obálku vokálního ústrojí.
 - Buzení může být posloupnost pulsů (znělé) nebo šum (neznělé).



• Odhad AR koeficientů pomocí LPC

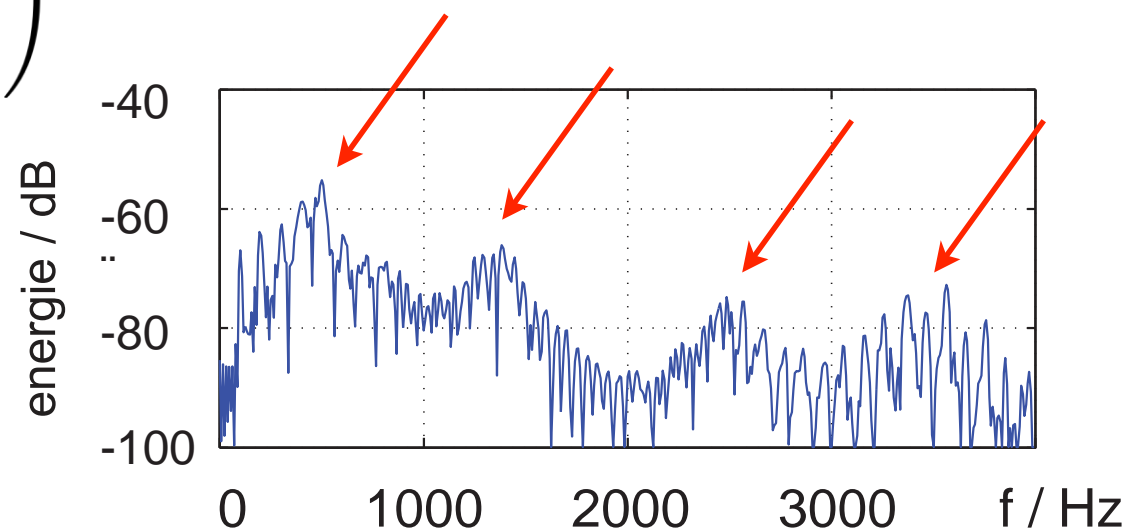
○ Odhad AR koeficientů:

- Minimalizace energie chyby predikce
- Použití metody nejmenších čtverců vede k Yule-Walkerovým rovnicím založených na autokorelaci řeči

$$\sum_n e^2[n] = \sum_n \left(s[n] - \sum_{k=1}^p a_k s[n-k] \right)^2$$

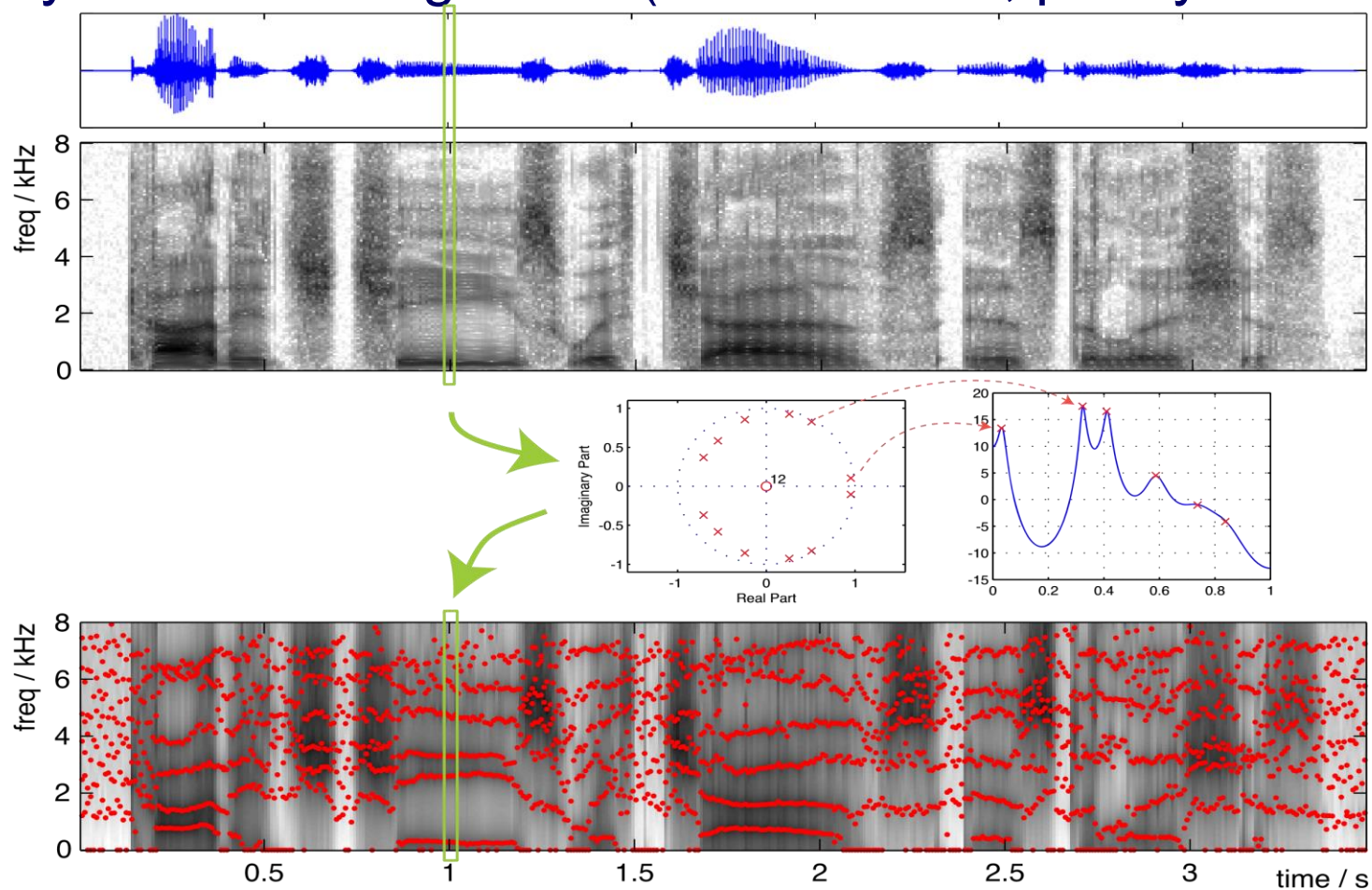
- LPC se zaměřuje na spektrální obálku, nikoli na přesný průběh signálu

$$\mathbf{a} = \text{lpc}(\text{signal}, p)$$



• LPC analýza

- LPC výpočty v každém segmentu (okno ~30 ms, překrytí ~10 ms)



• Odhady formantových frekvencí pomocí LPC

- Výpočet LPC v každém segmentu
- Použití kořenů polynomů k odvození formantových frekvencí

$$A(z) = 1 + a_1z^{-1} + a_2z^{-2} + \dots + a_pz^{-p}$$

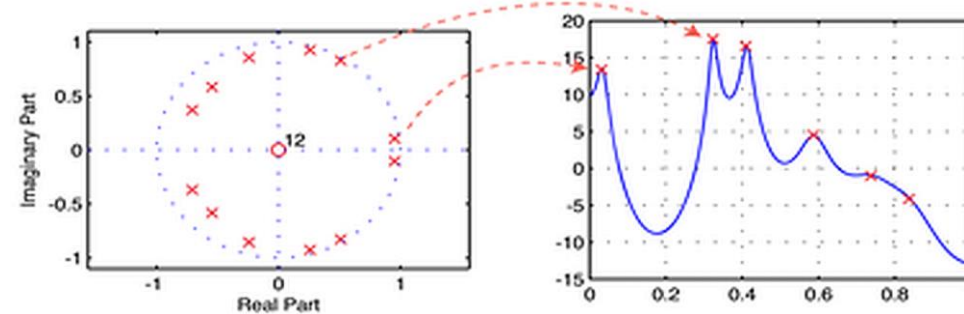
$$r_i = |r|e^{j\omega}$$

- `a = lpc(vowel_signal, order);`
- `r = roots(a);`

- Přepočítání kořenů na frekvenci $f_i = \frac{\omega_i \cdot f_s}{2\pi}$

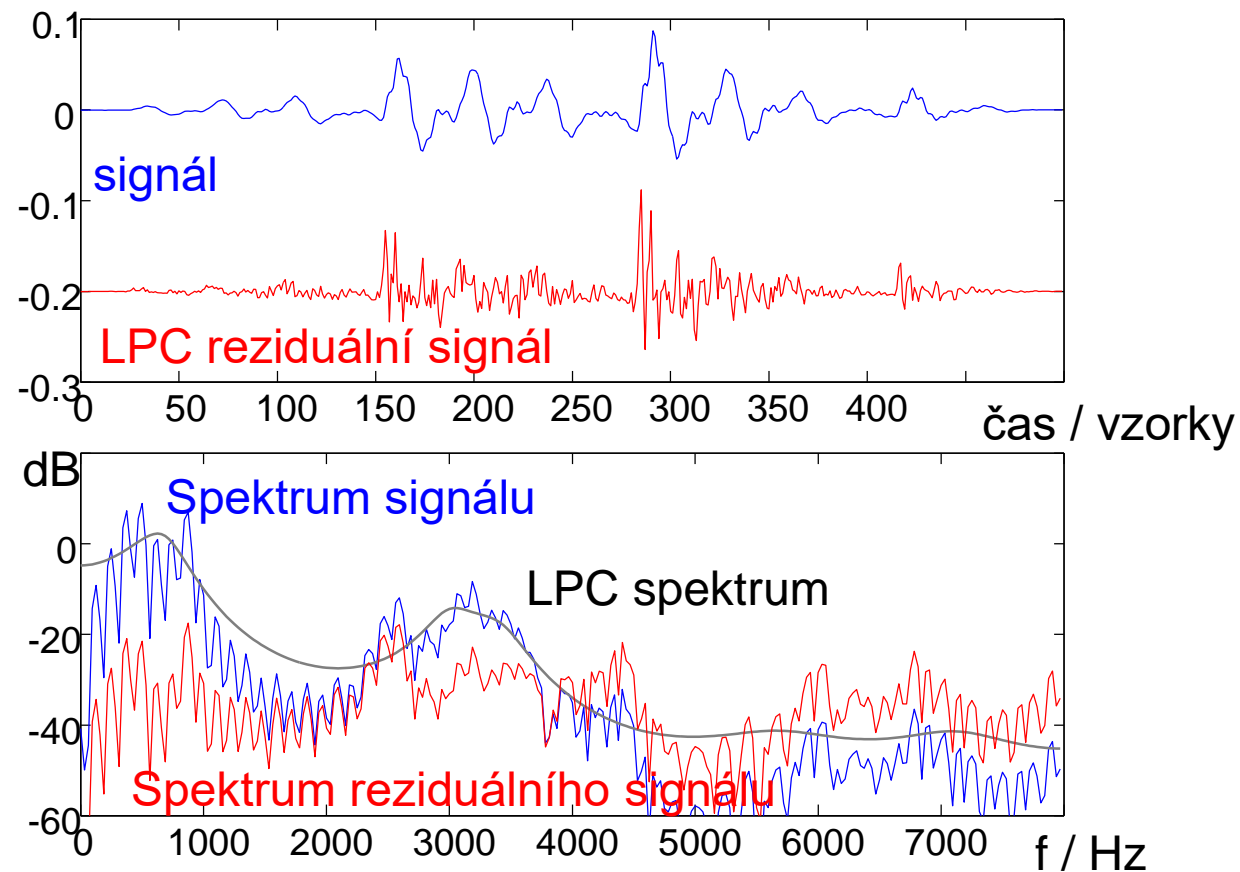
- Šířka pásma $B_i = -\frac{\ln(|r|) \cdot f_s}{\pi}$

- `formant(i) = angle(r(i)) * fs / (2 * pi);`
- `bw(i) = -log(abs(r(i))) * fs / pi;`

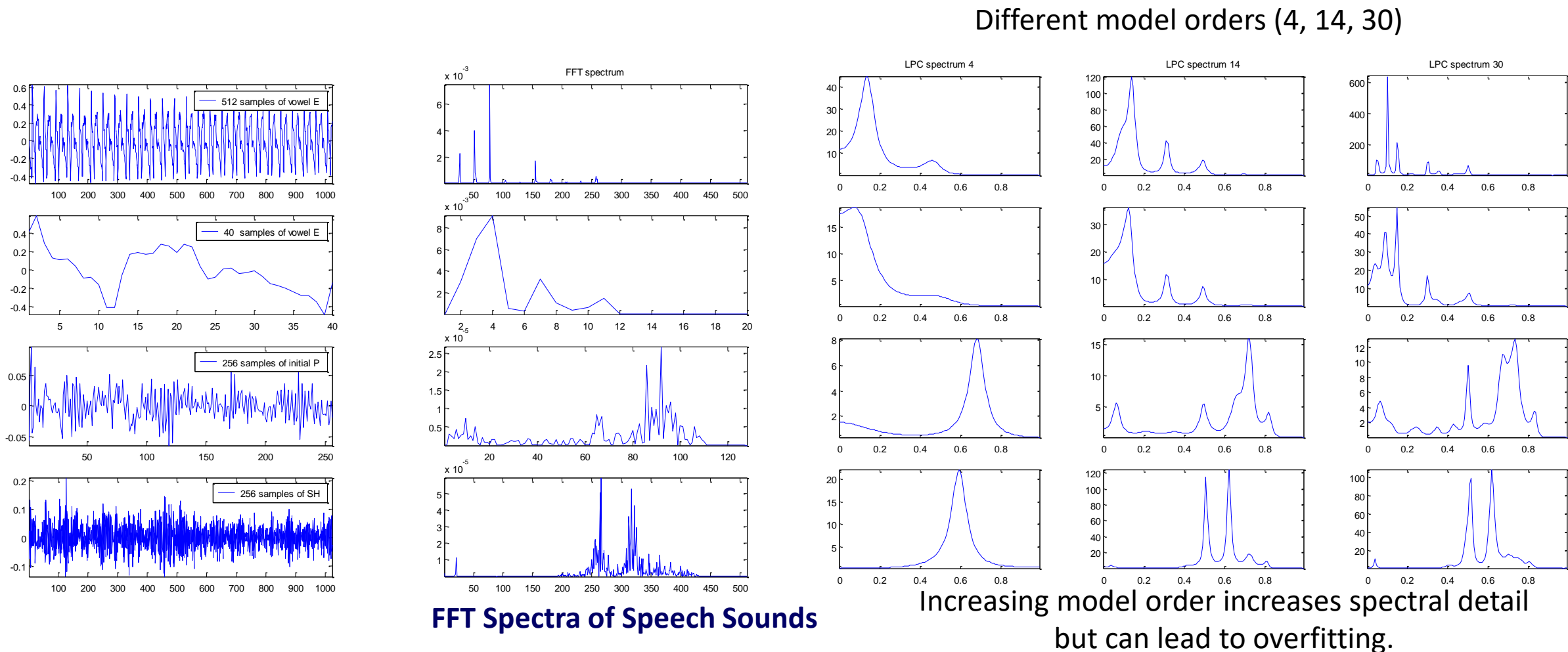


• Porovnání LPC a FFT spekter

- FFT spektrum zachycuje celý frekvenční obsah, zatímco LPC se zaměřuje na spektrální obálku.



• Vliv řádu modelu na spektrum



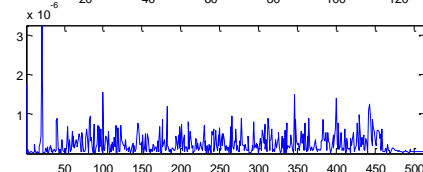
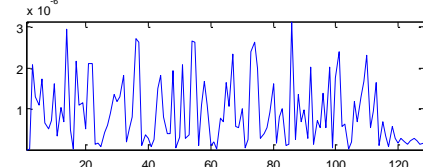
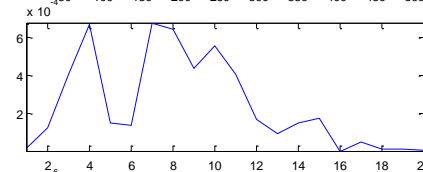
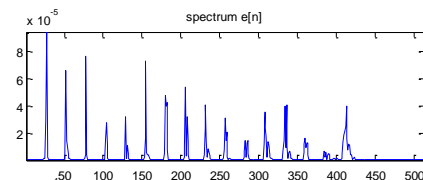
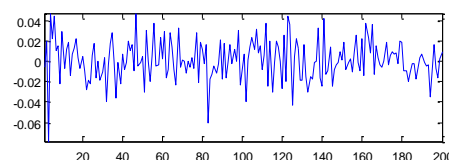
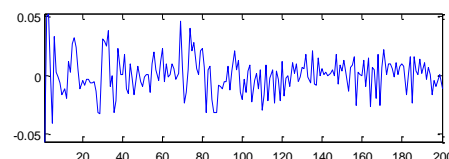
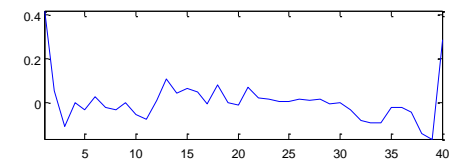
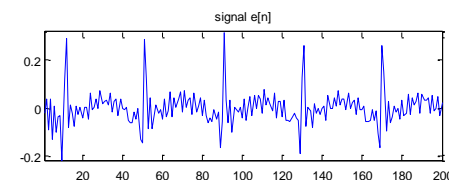
FFT Spectra of Speech Sounds

• Analýza chyby predikce v LPC

- Chyba predikce $e[n]$ představuje **rozdíl mezi skutečným signálem a signálem predikovaným** modelem LPC.
- Zachycuje detaily signálu, které model nezohledňuje, což z něj činí klíčovou součástí pro různé aplikace.

- Použití $e[n]$

- Buzění pro syntézu
- Kódování pro přenos
- Sledování základní frekvence
- Výběr řádu modelu



• Výběr řádu modelu pomocí penaltoových kritérií

alfa

Criterion

2

AIC (Akaike Information Criterion)

$\ln(M)$

MDL (Minimum Description Length Error)

$\ln(\ln(M))$

HQ (Hannan Quinn Criterion)

$2\ln(\ln(M))$ PHI

(Pukkila Criterion)

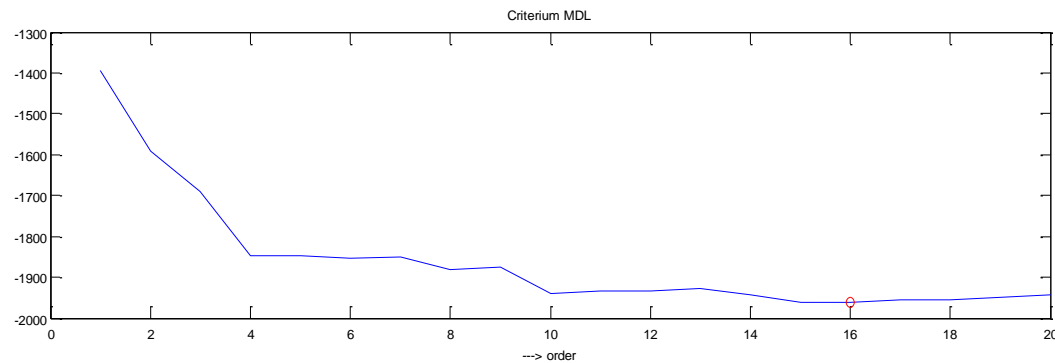
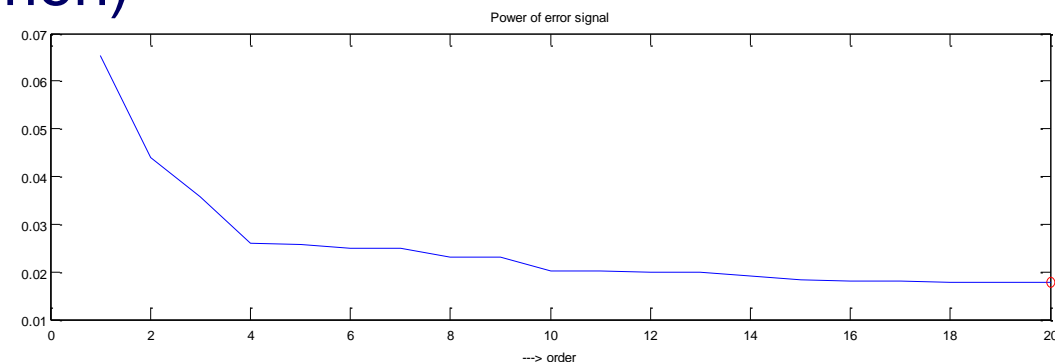
$$C(p) = N \ln s^2 + \alpha \cdot p$$

○ $AIC(p) = N \ln(\text{MSE}(p)) + 2 * p$

- Tends to overestimate order

○ $MDL(p) = N \ln(\text{MSE}(p)) + p * \ln(M)$

- Statistically consistent



Modelování hudebních nástrojů pomocí LPC

• Simulace hudebních nástrojů s využitím LPC a buzení

1. LPC a hudební signály

- Metoda vhodná pro analýzu a syntézu zvuků hudebních nástrojů.
- Zvláště dobře se uplatňuje u perkuzních nástrojů (bicí, tamburína apod.), jejichž zvuk má krátký a přechodový charakter.

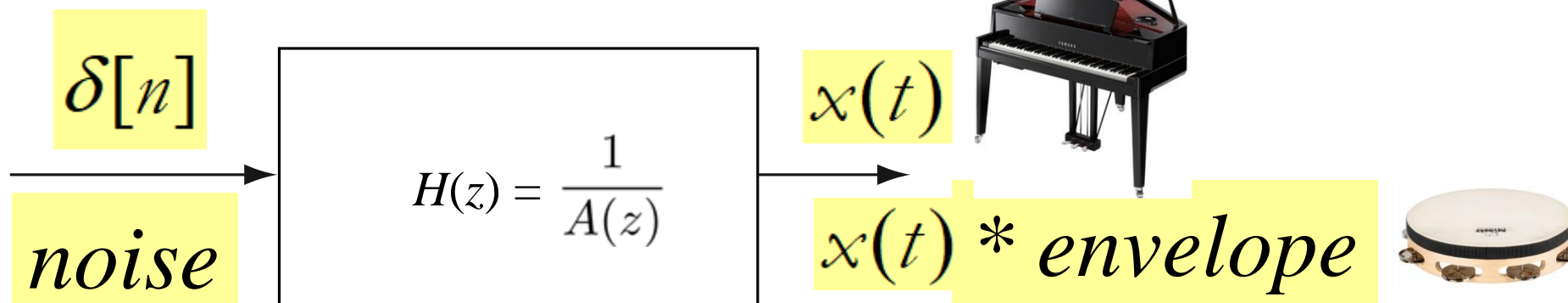
2. Modelování pomocí různých buzení

- **Impulsní buzení** → napodobuje ostrý atak nástrojů (např. klavír, buben).
- **Buzení bílým šumem** → simuluje rozptýlenější zvuky (např. tamburína, virbl, činely).



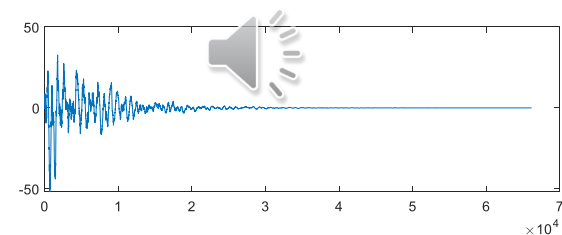
3. Změna výšky tónu (pitch shifting)

- Převzorkováním syntetizovaného signálu lze měnit výšku tónu, což umožňuje jednoduše vytvářet různé tóny téhož nástroje bez nového modelování.

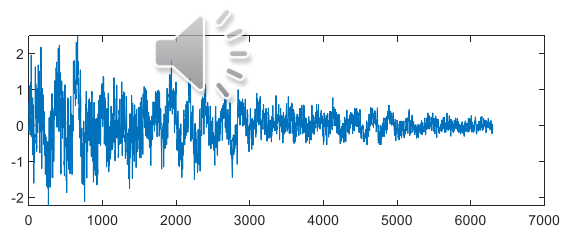
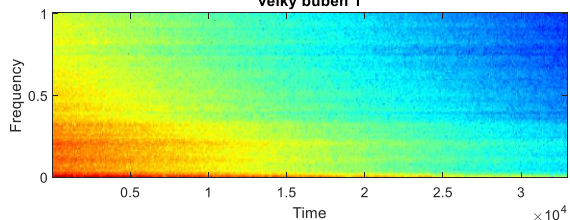


LPC model zde plní roli akustického filtru, který tvaruje spektrum budícího signálu

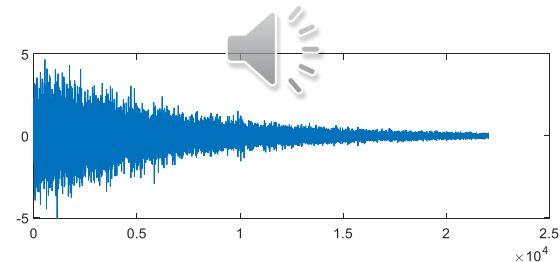
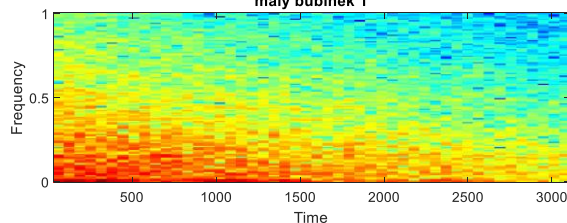
• Simulace nástrojů s využitím LPC a buzení



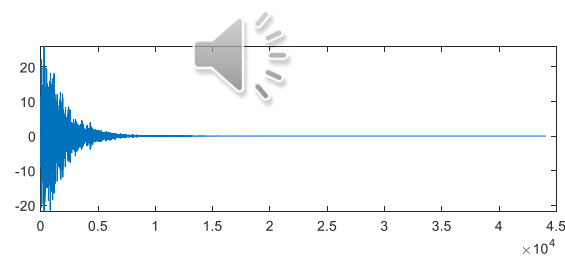
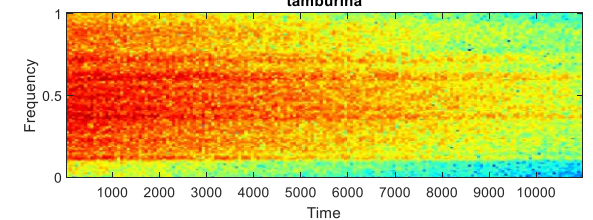
velký buben 1



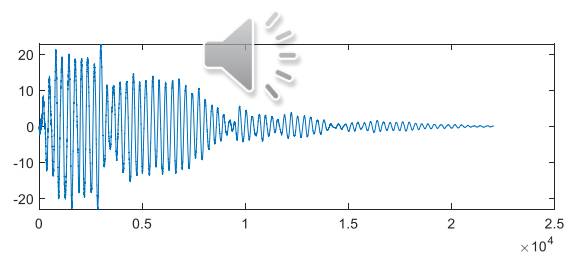
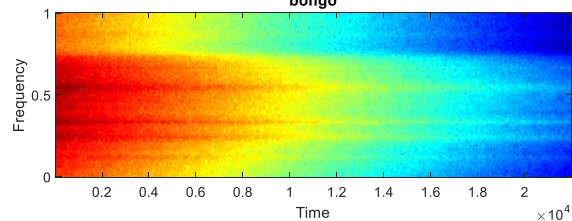
malý bubínek 1



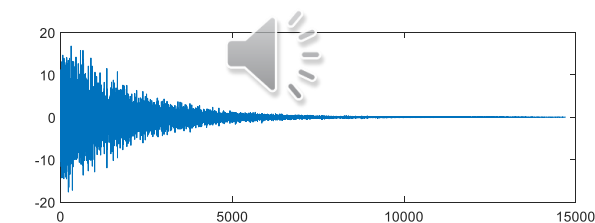
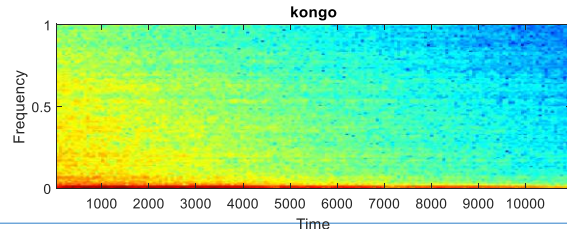
tamburina



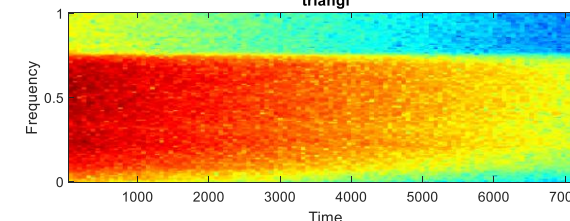
bongo



kongo



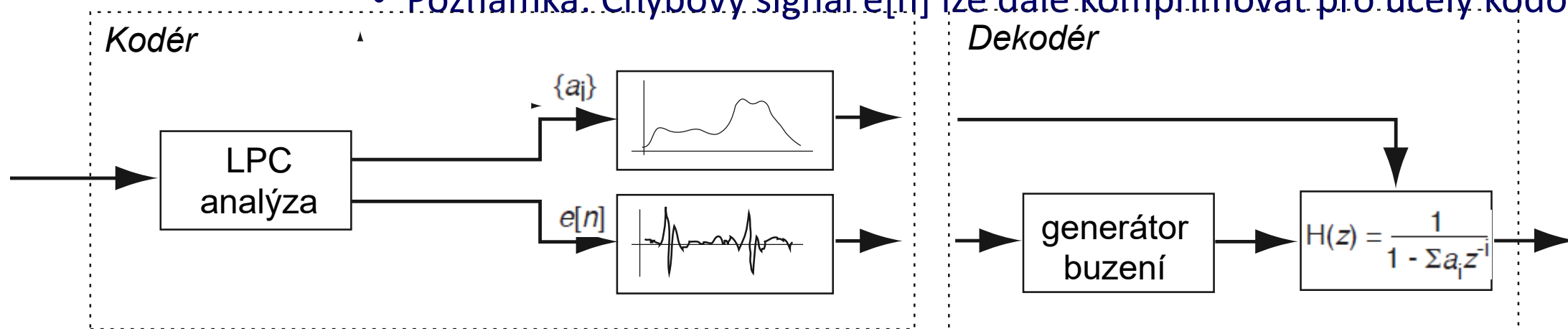
triangl



• Krátkodobá LPC analýza a syntéza řeči

- Analýza řeči probíhá **po krátkých úsecích** (~20 ms). V každém segmentu se vypočítají **predikční koeficienty filtru $A(z)$** a **chybový (excitační) signál $e[n]$**
 - Znovusložením $A(z)$ a $e[n]$ lze přesně **obnovit původní řečový signál $s[n]$** .
 - Tento princip tvoří základ LPC vokodéru.

- Poznámka: Chybový signál $e[n]$ lze dále komprimovat pro účely kódování řeči.

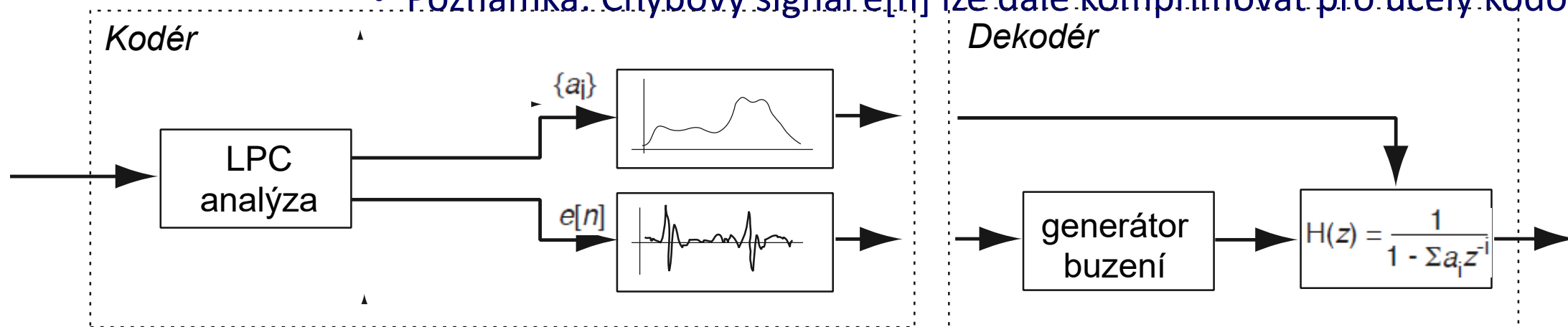


LPC vokodér: typy buzení a transformace

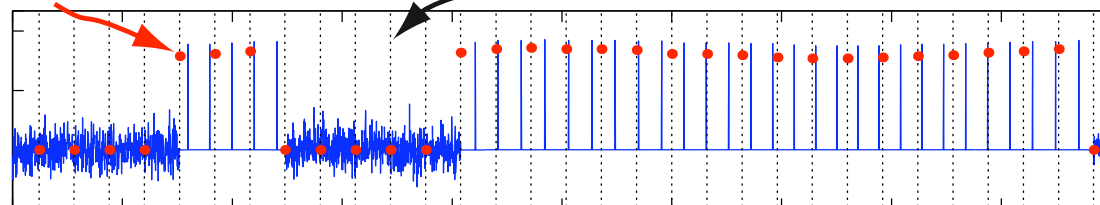
• Krátkodobá LPC analýza a syntéza řeči

- Analýza řeči probíhá **po krátkých úsecích** (~20 ms). V každém segmentu se vypočítají **predikční koeficienty filtru $A(z)$** a **chybový (excitační) signál $e[n]$**
 - Znovusložením $A(z)$ a $e[n]$ lze přesně **obnovit původní řečový signál $s[n]$** .
 - Tento princip tvoří základ LPC vokodéru.

- Poznámka: Chybový signál $e[n]$ lze dále komprimovat pro účely kódování řeči.

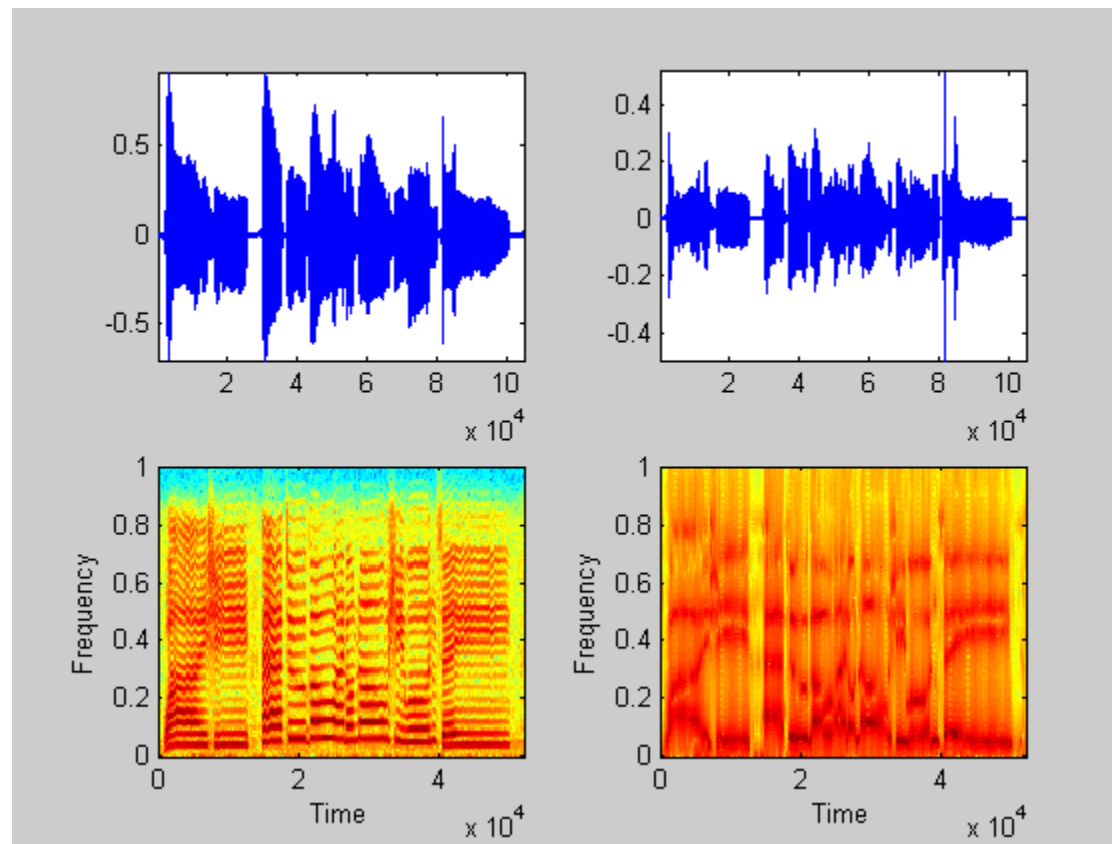


Hodnoty „periody základního tónu“ jsou hodnoceny po 16ms segmentech



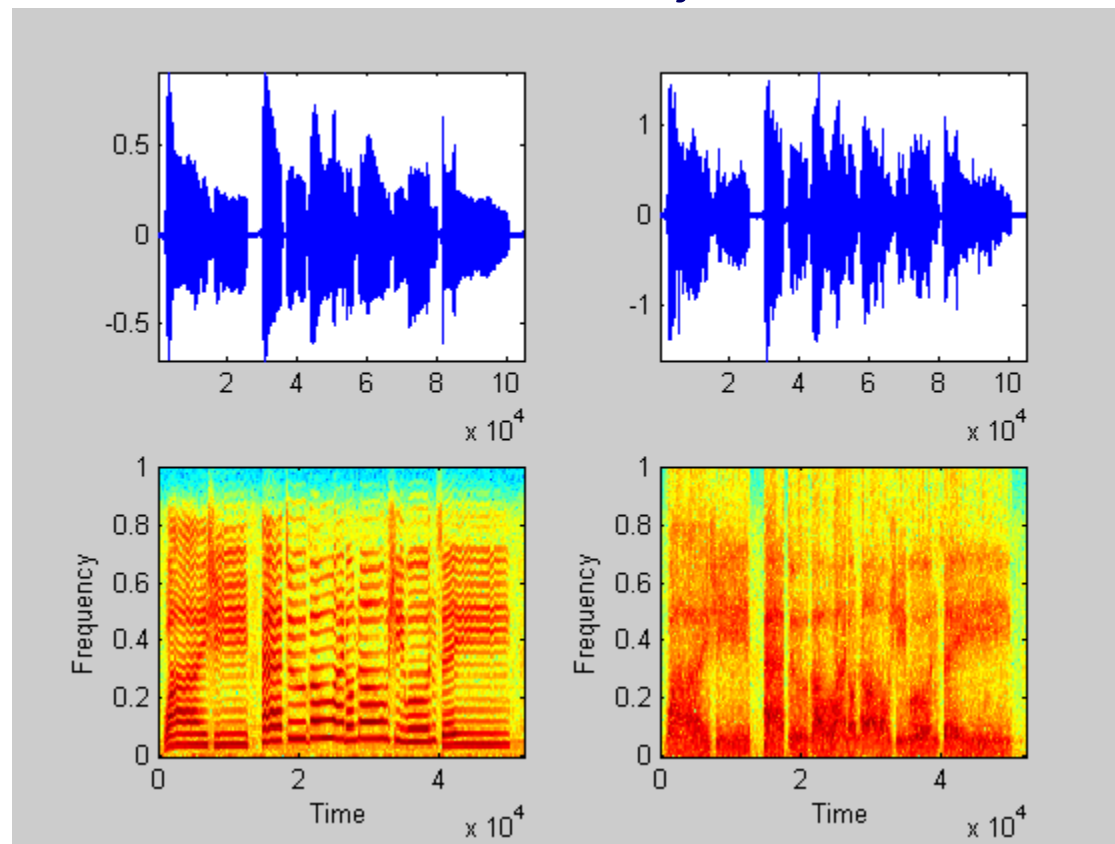
• Syntéza znělé řeči (impulsní buzení)

- Impulsní buzení se používá pro znělé hlásky.
- Tento přístup napodobuje periodické chvění hlasivek a je zásadní pro věrné zachování výšky tónu (pitch).



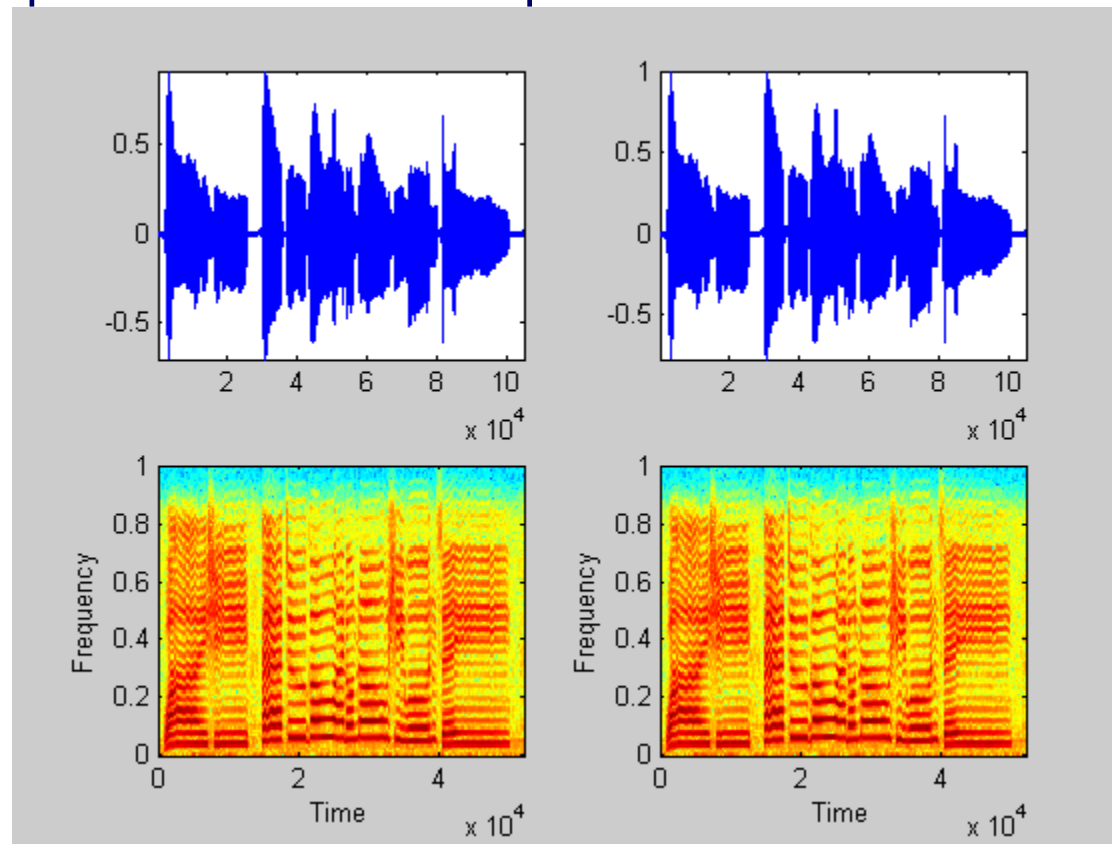
• Syntéza neznělé řeči (šumové buzení)

- Náhodné (bílý šum) buzení se používá pro neznělé zvuky, např. frikativy (š, f, ch), kde je potřeba šumový charakter.
- Kombinace šumu a filtrů LPC modelu umožňuje realistickou rekonstrukci těchto zvuků.



• Syntéza řeči pomocí signálu chyby predikce

- V aplikacích vokodéru lze jako buzení použít chybový signál $e[n]$.
- Tento způsob se používá, když je potřeba věrně zachovat jemné detaily originálního zvuku, např. v případech přirozené řeči nebo zpěvu.



• Úprava délky a výšky tónu v LPC vokodéru



○ **coef1**: Řídí délku okna a dobu trvání signálu

- $\text{coef1} < 1$: kratší okna → rychlejší přehrávání (kratší signál)
- $\text{coef1} > 1$: delší okna → pomalejší přehrávání (delší signál)

$$\text{window_length2} = \text{coef1} * \text{window_length}$$

○ **coef2**: Řídí výšku tónu bez změny délky signálu (tj. kompenzací přehrávací rychlosti)

- $\text{coef2} < 1$: nižší tón
- $\text{coef2} > 1$: vyšší tón

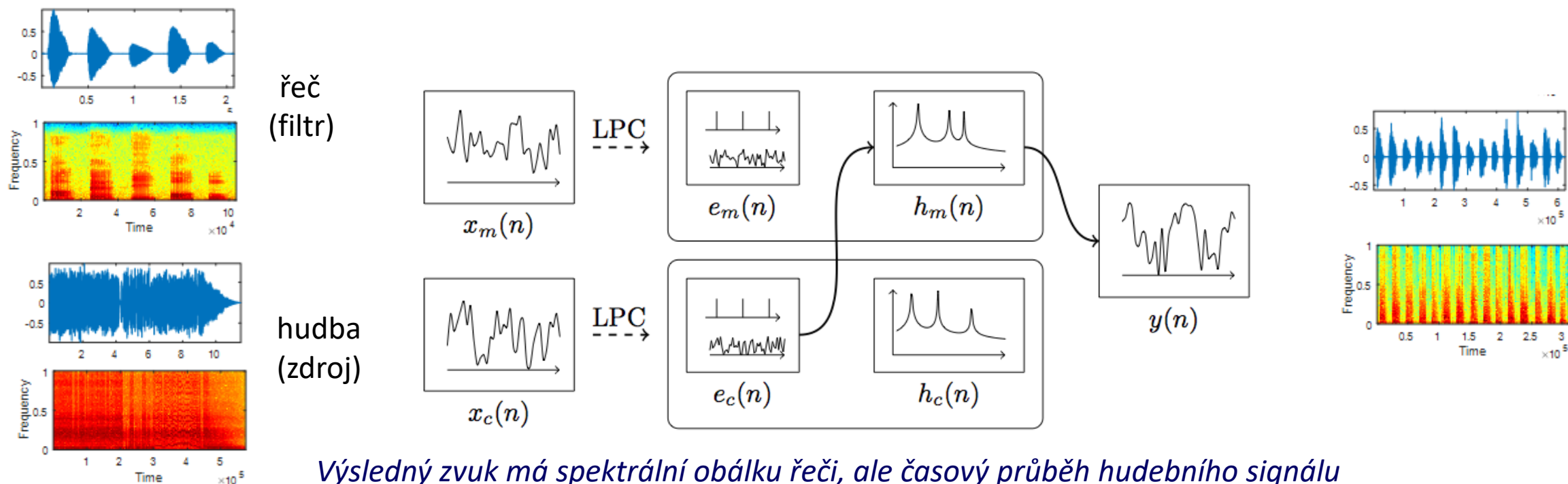
$$\text{window_length2} = \text{coef1} * \text{coef2} * \text{window_length}$$

$$\text{Playback Rate} = \text{coef2} * \text{fs}$$

LPC vzájemná syntéza: audio efekty

• Využití LPC filtrů pro kreativní zvukový design

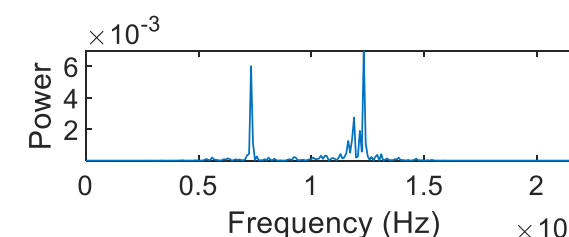
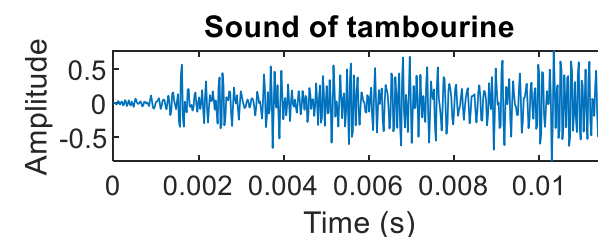
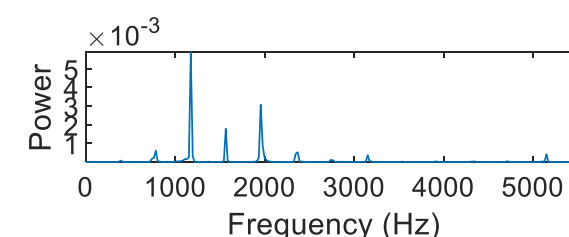
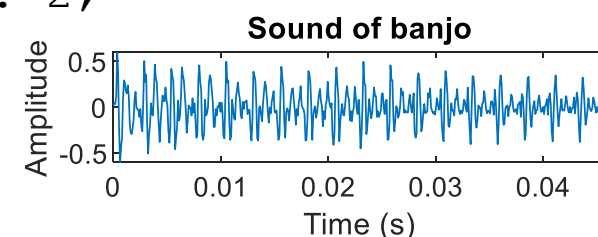
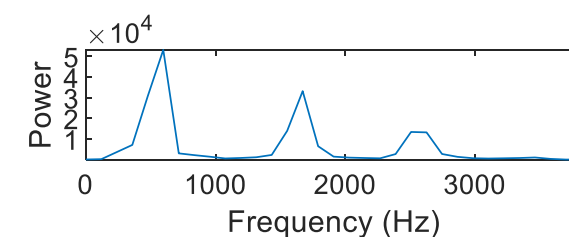
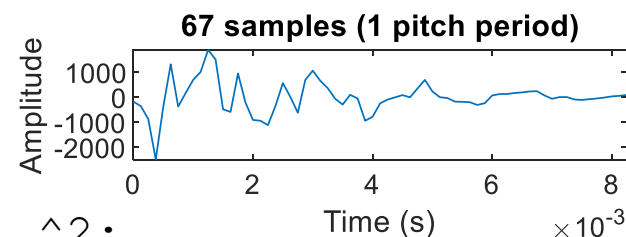
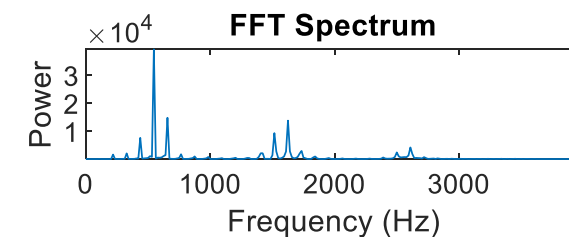
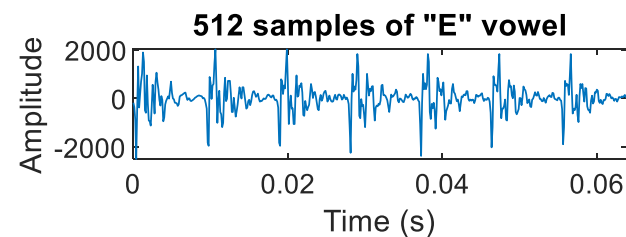
- Populární audioefekt „**cross-synthesis**“ (vzájemná syntéza) využívá **spektrální obálku** jednoho signálu k tvarování jiného.
→ Lze tak vytvořit efekty typu „*zpívající nástroj*“ nebo „*mluvící dveře*“.
- Např. u efektu „*zpívající kytara*“ se **filtrační koeficienty odvozené z řeči** aplikují na signál kytary.



• Příklad 7.1: Audio signál a jeho FFT spektrum

○ MATLAB:

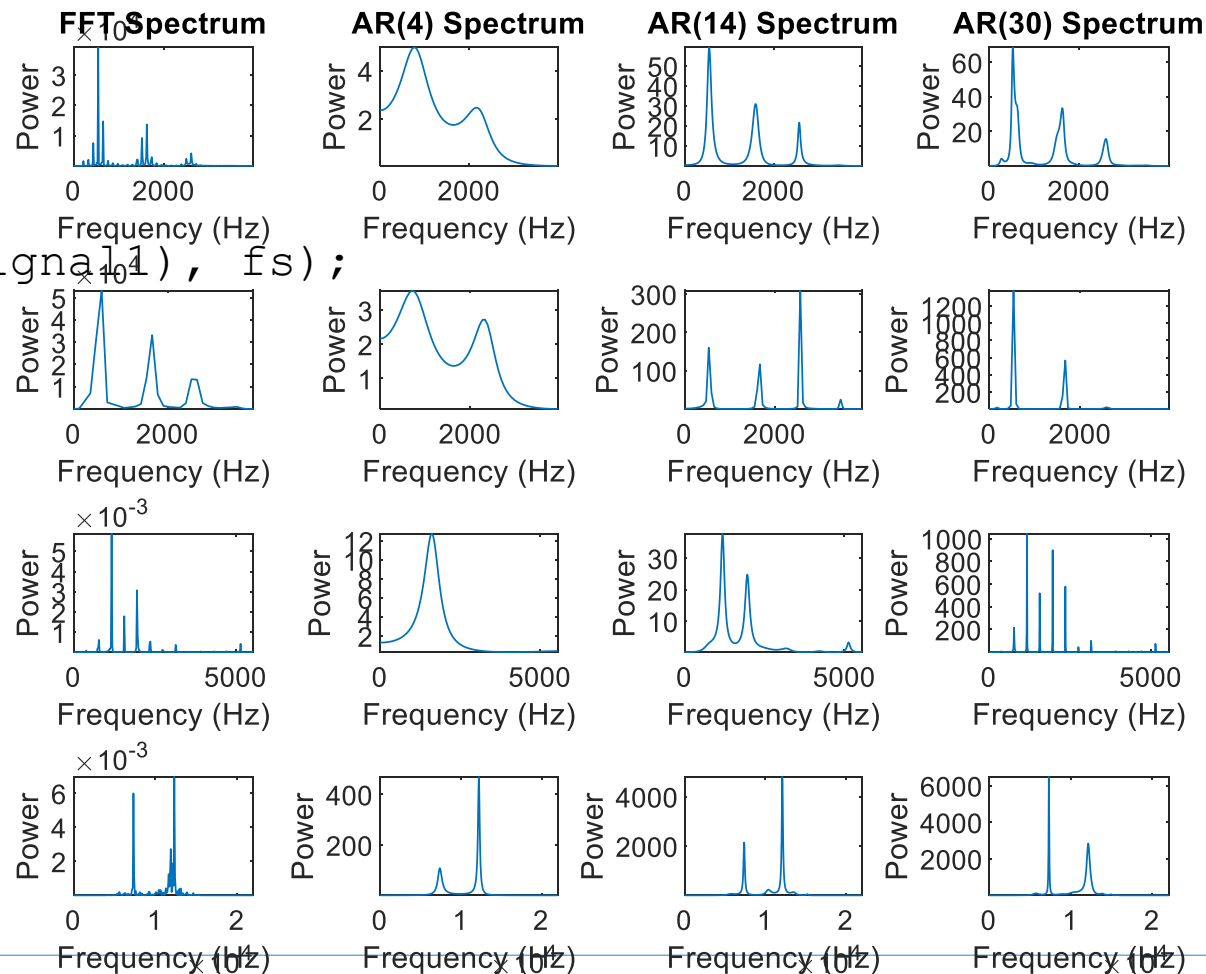
- `load('pet1.txt')`
- `audioread('banjo.wav')`
- `fft_spectrum = fft(signal1);`
- `freq1 = (0:N1/2-1) * (fs1 / N1);`
- `psd_fft1 = (abs(fft(signal1) / N1)).^2;`
- `plot(freq_axis, abs(fft_spectrum));`



• Příklad 7.2: AR spektra audio signálů

○ MATLAB:

- `ar_order = 14;`
- `a = lpc(signal1, ar_order);`
- `[psd_ar, freq_ar] = freqz(1, a, length(signal1), fs);`
- `plot(freq_ar, abs(psd_ar).^2);`



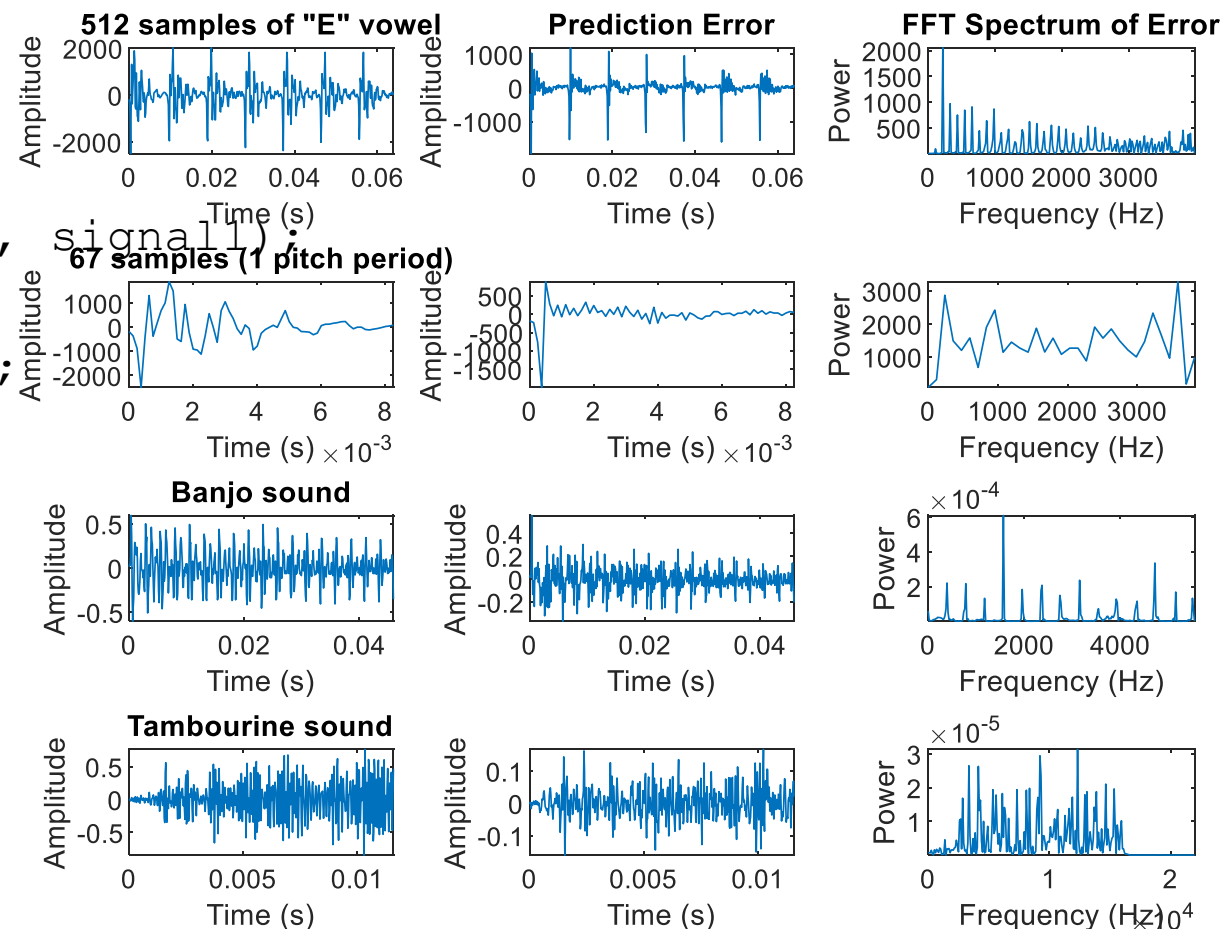
• Příklad 7.3: Signál chyby predikce

○ MATLAB:

- `ar_order = 16;`
- `a = lpc(signal1, ar_order);`
- `pred_signal = filter([0 -a(2:end)], 1, signal1);`
- `error_signal = signal1 - pred_signal;`
- `psd_error = abs(fft(error_signal)).^2;`
- `plot(freq_axis, psd_error);`

% Alternative method to compute prediction error

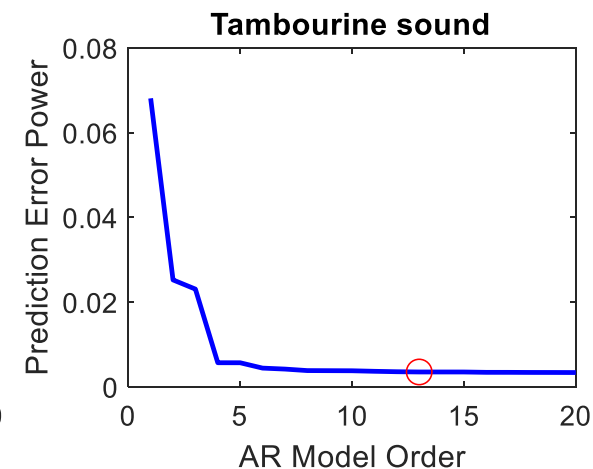
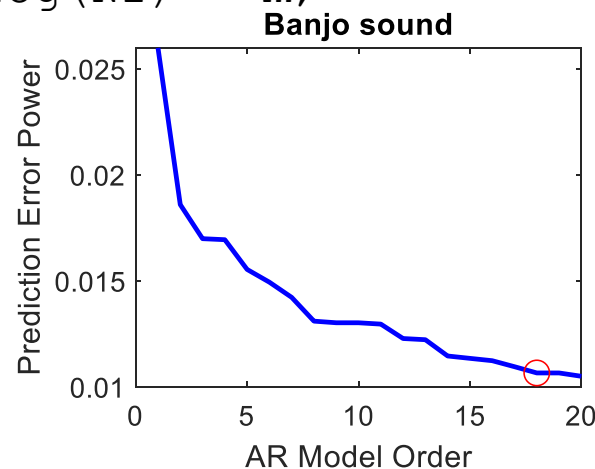
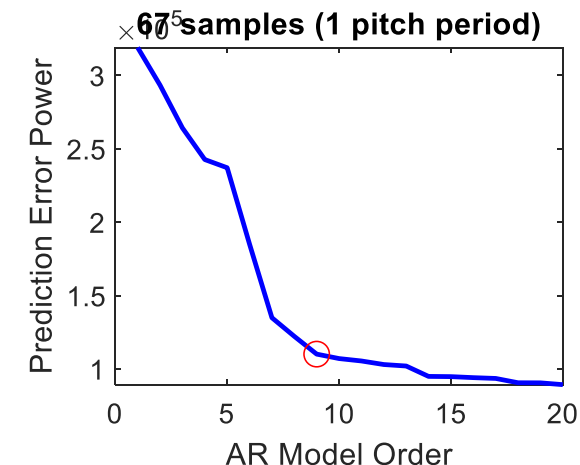
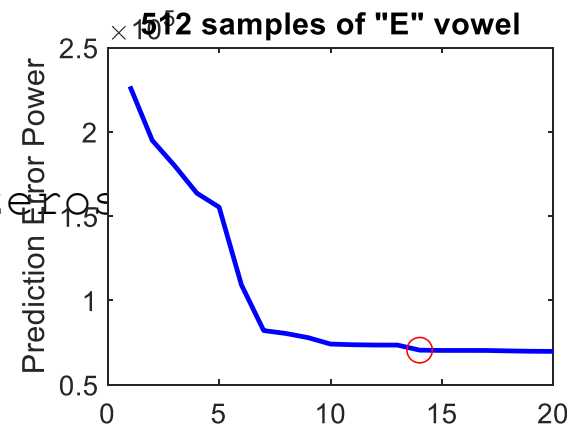
- `error_signal = filter(a, 1, signal1)`



• Příklad 7.4: Odhad řádu AR modelu

○ MATLAB:

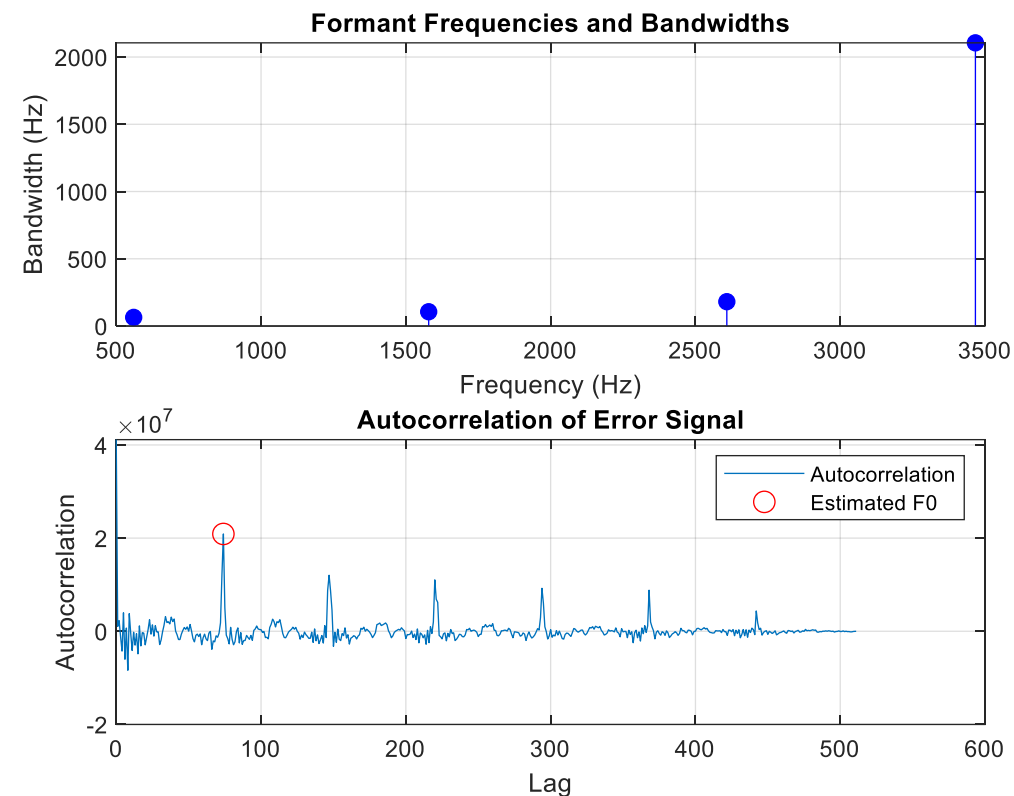
- `max_order = 20;`
- `P1 = zeros(1, max_order); MDL1 = zeros(1, max_order);`
- `for m = 1:max_order`
- `[a, p] = lpc(signal1, m);`
- `P1(m) = p;`
- `MDL1(m) = N1 * log(P1(m)) + log(N1) * m;`
- `end`
- `plot(1:max_order, MDL1);`



• Příklad 7.5: AR model – odhad výšky tónu a formantů

○ MATLAB:

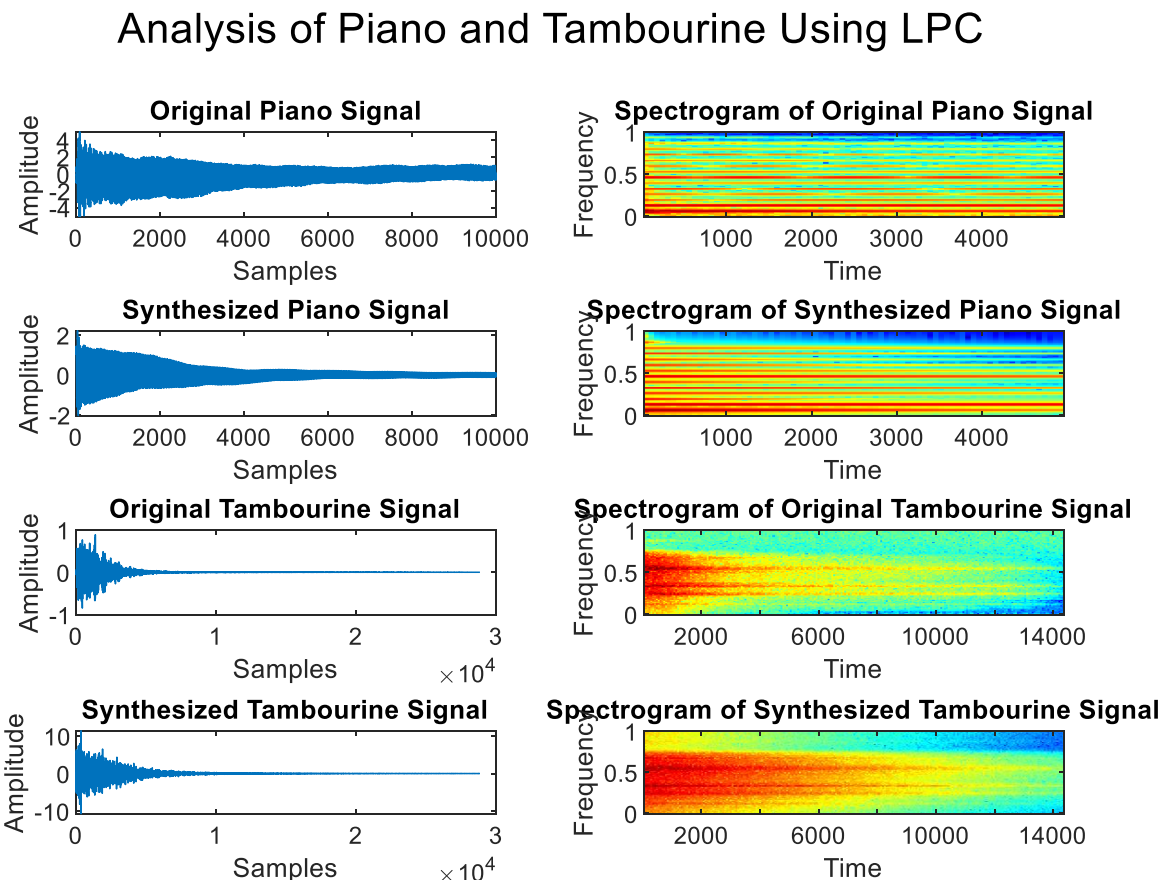
- `order = 8;`
- `[a, ~] = lpc(signal1, order);`
- `r = roots(a);`
- `formant_freqs = angle(r) * Fs / (2 * pi);`
- `bandwidths = -log(abs(r)) * Fs / pi;`
- `[auto_corr, lags] = xcorr(errorSignal);`
- `plot(lags, auto_corr);`



• Příklad 7.6: AR modelování hudebních nástrojů pomocí impulsní odezvy

○ MATLAB:

- `a = lpc(x, 50)`
- `y=filter(1, a, [1 zeros(1, 10000)])`

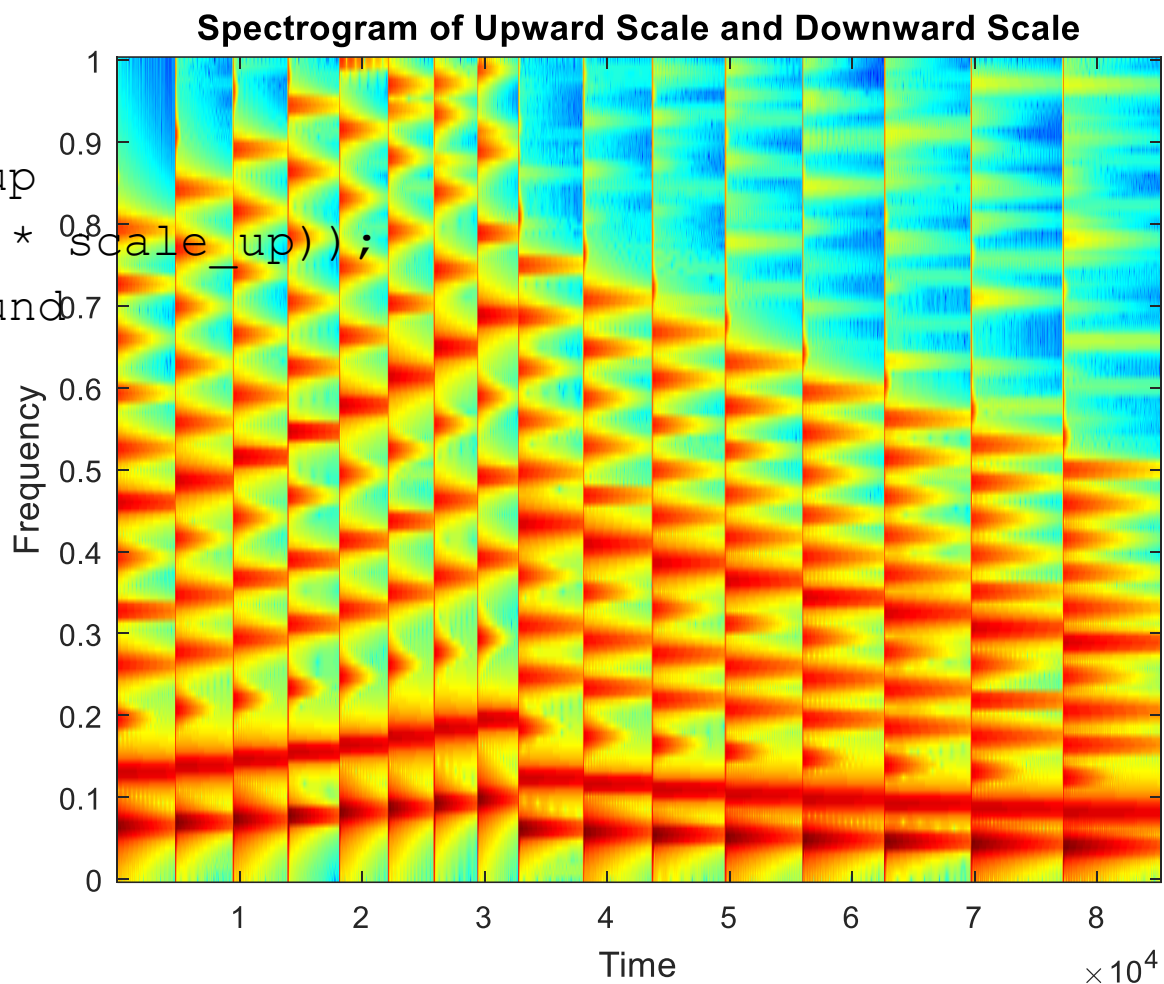


- `filter(1, a, [rand(1, length(x)) - 0.5]) .* exp(-[1:length(x)] ./ length(x)) ./ 0.1)`

• Příklad 7.7: Posun výšky tónu pomocí převzorkování

○ MATLAB:

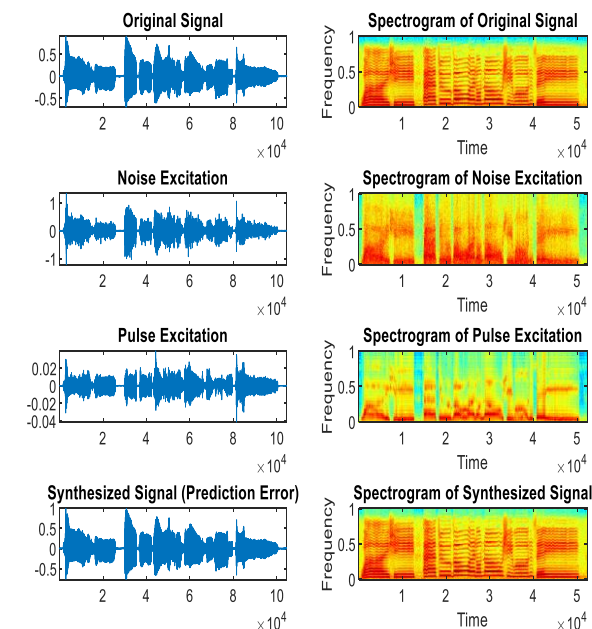
- `scale_up = 2^(1/12); % One semitone up`
- `y_up = resample(y_orig, fs, round(fs * scale_up));`
- `soundsc(y_up, fs); % Play shifted sound`



• Příklad 7.8: LPC vokodér – různá buzení

○ MATLAB:

- `lpc(frame, 8)`
- `segment_noise = filter(1, A(:, k), P(k) * randn(window_length, 1));`
- `segment_pulse = filter(1, A(:, k), P(k) * [1; zeros(window_length - 1, 1)]);`
- Window:
- `interp1([0, window_length / 3, 2 * window_length / 3, window_length], [0, 1, 1, 0], 0:window_length - 1)`

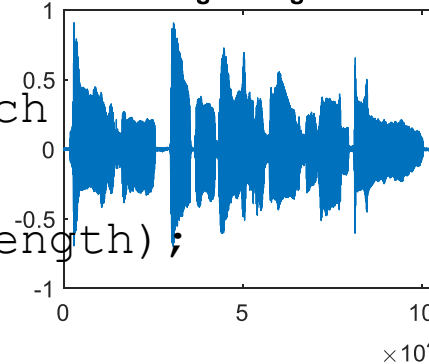


• Příklad 7.9: LPC vokodér – časové a frekvenční transformace

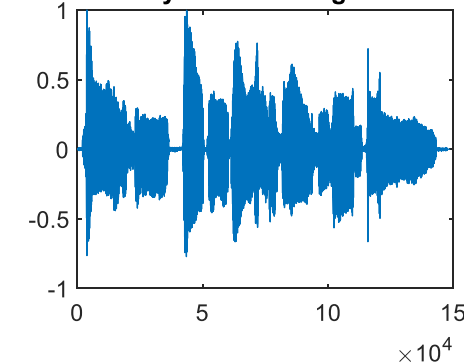
○ MATLAB:

- `% Adjustments for time (coef1) and frequency (coef2)`
- `% coef1 < 1 for shorter; > 1 for longer time`
- `% coef2 < 1 for lower pitch; > 1 for higher pitch`
- `window_length2 = round(coef1 * coef2 * window_length);`
- `window_shift2 = round(2 * window_length2 / 3);`
- `soundsc(signal_y, coef2 * fs);`

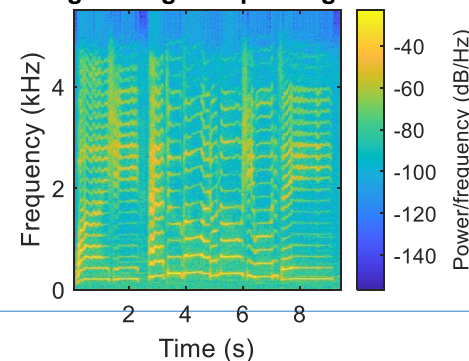
Original Signal



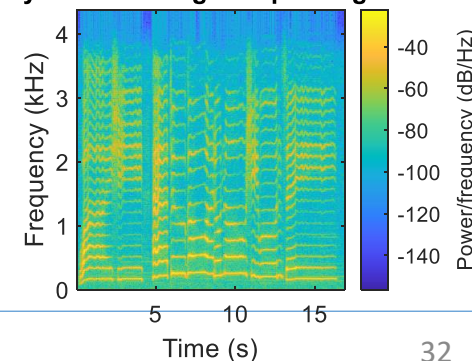
Synthesized Signal



Original Signal Spectrogram



Synthesized Signal Spectrogram



• Příklad 7.10: „Cross-Synthesis“ efekt

○ MATLAB:

```
cross_synth = filter(1, A1(:, k), EE1(k) / EE2(k) * err2(:, k));
```

