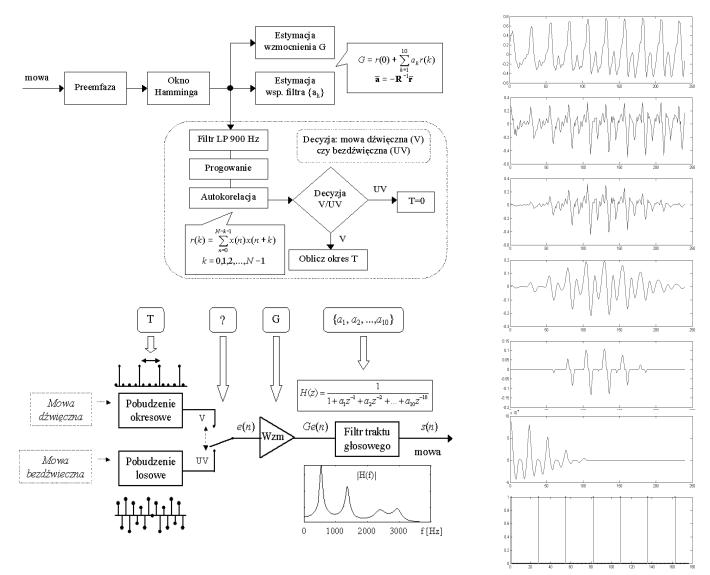
kompresja mowy: LPC-10

prof. dr hab. inż. Tomasz Zieliński, dr inż. Jarosław Bułat

20.05.2025

## 1. Prosty koder/dekoder (2 pkt)

Poniżej przedstawiono koder oraz dekoder (lewa strona rysunku) uproszczonego modelu kompresji mowy LPC-10 oraz przykładowe sygnały, dźwięcznego fragmentu mowy (prawa strona rysunku), w kolejności od góry do dołu: sygnał, preemfaza, okno Hamminga, filtr LP, progowanie, autokorelacja, pobudzenie dźwięczne. Kod realizujący ten schemat znajduje się w pliku <a href="lpc10.m">lpc10.m</a> (rozdział 19, tabela 19-4 [TZ2005]).



- 1. Wybierz trzy fragmenty mowy reprezentujące: głoskę dźwięczną, głoskę bezdźwięczną oraz stan przejściowy, następnie wyświetl:
  - a) sygnał czasowy oraz widmo gęstości widmowej mocy sygnału przed oraz po preemfazie,
  - b) charakterystykę amplitudowo-częstotliwościową filtru H(z),
  - c) sygnał czasowy przed i po progowaniu,
  - d) funkcję autokorelacji sygnału z zaznaczonymi progami,
  - e) decyzję o "dźwięczności" głoski, jeżeli jest dźwięczna dodatkowo częstotliwość tonu podstawowego,
  - f) ramkę zsyntezowaną (porównaj ramkę oryginalną i zsyntezowaną w dziedzinie czasu oraz częstotliwości).
- 2. Sprawdź jakość mowy i porównaj różne warianty w przypadku zmiany liczby biegunów filtru H(z) na 10, 8, 6, 4, 2.
- 3. Wykonaj kompresję sygnałów: mowa1.wav (czysty dźwięk, pojedynczy mówca), mowa2.wav (dwóch mówców + tło), mowa3.wav (próbka muzyczna).

4. Wykonaj kwantyzację współczynników "a" transmitancji H(z). Kolejne pary sprzężone zespolonych miejsc zerowych wielomianu o współczynnikach "a" skwantuj na następującej liczbie bitów: 8, 6, 6, 4, 4. Sprawdź dla jakich kombinacji uzyskasz największą kompresję danych (oblicz przepływność bitową kodeka przyjmując 8 bitów dla G oraz 6 bitów dla G oraz 6 bitów dla G0 przy zadowalającej jakości mowy.

## 2. Sygnał pobudzenia (2 pkt)

Wykonaj następujące eksperymenty z sygnałem pobudzenia. Dekoder zmodyfikuj tak aby:

ignorował decyzję V/UV (dźwięćzna/bezdźwięczna), ustaw pobudzenie zawsze na bezdźwięczne (T=0),

zachował decyzję V/UV ale w przypadku głoski dźwięcznej obniżył dwukrotnie częstotliwość tonu podstawowego,

zachował decyzję V/UV ale w przypadku głoski dźwięcznej ignorował informację o częstotliwości tonu podstawowego, ustaw go na stałą wartość (np. T=80),

ignorował decyzję V/UV, ustaw pobudzenie na bezdźwięczne lecz zamiast szumu użyj próbek z pliku coldvox.wav.

W koderze z ćwiczenia 1 zastosowano impulsowe pobudzenie dla głosek dźwięcznych. Jest to mało realistyczna sytuacja. Zastosuj pobudzenie tzw. sygnałem "resztkowym". W tym celu:

- 1. Wybierz dźwięczny fragment mowy o stałej amplitudzie i częstotliwości tonu podstawowego.
- 2. Oblicz H(z) dla tego fragmentu, następnie przefiltruj go filtrem "odwrotnym" o transmitancji 1/H(z), otrzymasz w ten sposób tzw. sygnał resztkowy. **Uwaga**: filtr odwrotny to taki, w którym zamieniono miejscami licznik z mianownikiem, czyli współczynniki "a" i "b" zamieniły się miejscami w transmitancji.
- 3. W dekoderze, jako pobudzenie dla wszystkich głosek dźwięcznych wykorzystaj jeden okres sygnału resztkowego.
- 4. Oblicz średni sygnał resztkowy uśredniając kilka okresów tego sygnału, a następnie użyj go jako pobudzenia okresowego.

## 3. Sygnał resztkowy (1+0.5 pkt)

Zmodyfikuj koder i dekoder tak, aby zamiast pobudzenia okresowego wykorzystać sygnał resztkowy (ang. residual), którego sposób wyznaczania podano w ćwiczeniu 2. Wykonaj kodowanie z pełnym sygnałem resztkowym, tj. dla każdej ramki dźwięcznej oblicz sygnał resztkowy, wykorzystując odwrotność filtru H(z), obliczonego w tej ramce. Nie upraszczaj sygnału do jednego okresu. Porównaj jakość tak wykonanej kompresji dla wszystkich trzech próbek dźwiękowych.

**Opcjonalnie** (+0.5 pkt) wykonaj uproszczenie sygnału resztkowego według następującej procedury:

oblicz widmo sygnału resztkowego: w = abs(fft(x)), gdzie x to ramka sygnału wejściowego o długości 256 próbek przefiltrowana filtrem o transmitancji 1/H(z),

uprość (wygładź) widmo w poprzez zastosowanie filtru dolnoprzepustowego na pierwszych 128 współczynnikach widma,

aproksymuj widmo za pomocą wielomianu rzędu od 5 do 10 (sprawdź jaki rząd będzie odpowiedni),

prześlij współczynniki aproksymacji widma z kodera do dekodera i w dekoderze odtwórz sygnał pobudzenia z obwiedni widma metodą odwrotnej dyskretnej transformacji Fouriera (pamiętaj o (a)symetrii widma sygnału rzeczywistego).

W ten sposób, 256 współczynników widma sygnału rezydualnego zostało zapisanych za pomocą kilku liczb, tracąc przy okazji informację o fazie poszczególnych harmonicznych. Jest to jak najbardziej uzasadnione, ponieważ ilość informacji (w sensie entropii) w sygnale rezydualnym jest znacznie mniejsza niż 256 współczynników, a człowiek nie jest wrażliwy na fazę w sygnale monofonicznym. Podobna operacja jest wykonywana w koderze mowy HVXC standardu MPEG-4.

## 4. Inne algorytmy (0+1.5 pkt)

(**+0.5 pkt**) Kluczowym algorytmem w koderze LPC-10 jest detekcja głosek dźwięcznych. Błędna detekcja powoduje zawsze znaczne pogorszenie jakości dźwięku. Spróbuj zaprojektować i wykonać lepszy algorytm U/V. W tym celu możesz wykorzystać następujące obserwacje:

głoska dźwięczna ma zazwyczaj wyższą energię niż bezdźwięczna (trudno krzyczeć szeptem ;-)),

częstotliwość tonu podstawowego w sąsiednich ramkach jest podobna (zmienia się w sposób ciągły i powoli),

częstotliwość tonu podstawowego nie zmienia się skokowo z ramki na ramkę (można go śledzić adaptacyjnie),

ton podstawowy jest silnie okresowy więc można spróbować zastosować analizę częstotliwościową (także kepstralną) do jego wyznaczania; dodatkowo zauważ, że głoski dźwięczne posiadają ton podstawowy i jego wyższe harmoniczne.

(**+0.5 pkt**) Zastąp funkcję Matlaba odwracająca macierz: inv(R) algorytmem Levinsona, opisanym w [TZ2005, rozdz. 20]. Ta funkcja jest wykorzystywana w telefonach komórkowych ze względu na mniejszą złożoność obliczeniową.

Spróbuj przestrajać filtr syntezy częściej niż co 160 próbek. W tym celu należy dokonać interpolacji stanów filtra (zastosowanie współczynników LSP, str. 567 w [TZ2005]).

(**+0.5 pkt**) Przedstaw filtr syntezy w postaci kratowej, przelicz współczynniki liniowej predykcji "a" na gamma i skwantuj je. Filtr syntezy w postaci kratowej został opisany w rozdz. 20 [TZ2005]. Struktura kratowa jest mniej poddana na kwantyzację, więc nie powinno zachodzić wzbudzanie filtru w dekoderze.