# PROCESORY SYGNAŁOWE

LABOLATORIUM #02 Generacja sygnału sinusoidalnego

Mateusz Kłosiński

July 6, 2025

# 1 Kodowanie sygnału w modulacji PCM

Modulacja impulsowo-kodowa (PCM) służy do kodowania analogowych sygnałów audio na postać cyfrowa w celu przesłania ich z mikrokontrolera STM32 do kodeka audio. Rysunek 1 przedstawia ten proces, pokazujac wejściowy sygnał sinusoidalny i odpowiadający mu sygnał PCM.

# PULSE CODE MODULATION

 A signal is pulse code modulated to convert its analog information into a binary sequence, i.e., 1s and 0s.

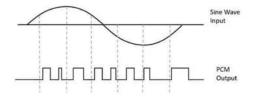


Figure 1: Sygnał sinusoidalny na wejściu i jego reprezentacja w PCM na wyjściu.



#### 1.1 Format danych dla kodeka WM8994

Na płytce STM32F746G-Discovery kodek WM8994 komunikuje sie z mikrokontrolerem przez interfejs SAI (Serial Audio Interface) w standardzie I2S. Najważniejsze cechy formatu danych:

- Rozdzielczość: 16 bitów na próbke (format PCM liniowy, int16).
- Kanały: Stereo (2 kanały: lewy i prawy).
- Czestotliwość próbkowania: Standardowo 48 kHz, co pozwala na odtworzenie sygnałów do 24 kHz.
- Skalowanie: Wartości próbek sa skalowane do zakresu [-32768, 32767], gdzie 0 odpowiada ciszy, a wartości dodatnie i ujemne reprezentuja amplitude sygnału.

### 2 Generacja sygnału sinusoidalnego

Sygnał sinusoidalny o czestotliwości f (np. 1 kHz) jest generowany cyfrowo w próbkach, które nastepnie sa przesyłane do kodeka WM8994. Poniżej opisano trzy metody obliczania wartości sinusa: tablice stanów, szereg Taylora oraz algorytm CORDIC.

#### 2.1 Tablica stanów (Lookup Table)

Aby wygenerować sygnał o określonej czestotliwości  $f_{out}$  przy użyciu tablicy LUT (Look-Up Table), należy kontrolować predkość, z jaka kolejne próbki sa odczytywane i wysyłane na wyjście (np. DAC lub PWM). Zakładajac stała czestotliwość próbkowania kodeka  $f_s = 48 \, kHz$ , liczba próbek na cykl (długość tablicy LUT) N określa, jak płynnie sygnał jest aproksymowany.

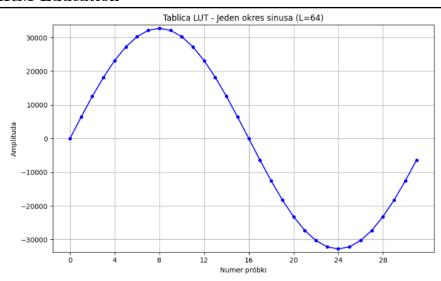


Figure 2: Tablica LUT sinus L=64

Min Max = (-32767, 32767) => 16-bit signed Załóżmy, że tablica LUT zawiera N próbek jednej pełnej fali (np. sinusoidy). Czestotliwość wyjściowa  $f_{out}$  jest zwiazana z czestotliwościa próbkowania i indeksem odczytu:

$$f_{out} = \frac{f_s}{N}$$

Zatem, aby uzyskać sygnał o czestotliwości  $f_{out}=1\,kHz$  przy  $f_s=48\,kHz$ , liczba próbek N powinna być:

$$N = \frac{f_s}{f_{out}} = \frac{48000}{1000} = 48$$

### 2.1 Przykład

- Czestotliwość próbkowania:  $f_s = 48\,kHz$ 

• Żadana czestotliwość sygnału:  $f_{out} = 1 \, kHz$ 

• Długość tablicy LUT: N = 48

Obliczamy:

$$f_{out} = \frac{48000}{48} = 1000 \, Hz$$



#### 2.2 Szereg Taylora

Szereg Taylora aproksymuje funkcje sinus za pomoca sumy nieskończonej:

$$\sin(x) = x - \frac{x^3}{3!} + \frac{x^5}{5!} - \frac{x^7}{7!} + \dots$$

W praktyce używa sie ograniczonej liczby wyrazów (np. 8), co zapewnia wystarczajaca precyzje dla małych katów x. Kat jest normalizowany do zakresu  $[-\pi,\pi]$  przez operacje modulo:

$$x = \theta 2\pi$$

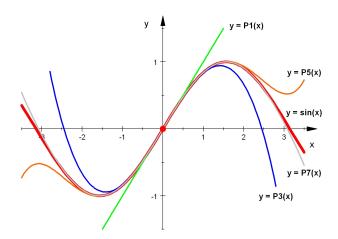


Figure 3: Szereg Taylora

#### Zalety:

- Nie wymaga pamieci na tablice.
- Możliwość dostosowania precyzji przez liczbe wyrazów.

#### Wady:

- Wysoka złożoność obliczeniowa (wiele operacji mnożenia i dzielenia).
- Wolniejsze od tablicy stanów.



#### 2.3 Pseudokod algorytmu

Poniżej znajduje sie pseudokod algorytmu wyznaczajacego kolejne wartości szeregu Taylora.

#### Algorithm 1 Taylor Series Algorytm postepowania

```
{Function to compute sine using Taylor series approximation} Input: angle (float)

Output: sine_value (int16_t)

x \leftarrow fmod(angle, 2.0 \cdot \pi)

if x > \pi then

x \leftarrow x - 2.0 \cdot \pi

end if

result \leftarrow x

term \leftarrow x

x2 \leftarrow x \cdot x

for i = 1 to 7 do

term \leftarrow term \cdot (-x2)/((2 \cdot i) \cdot (2 \cdot i + 1))

result \leftarrow result + term

end for

return round(32767.0 \cdot result) as int16_t
```

#### 2.4 Algorytm CORDIC

Algorytm CORDIC (Coordinate Rotation Digital Computer) jest metoda obliczeniowa służaca do obliczania funkcji trygonometrycznych, takich jak sinus, poprzez iteracyjne obracanie wektora w układzie współrzednych. Na podstawie załaczonego schematu (Rysunek 1) można zrozumieć jego działanie krok po kroku.

Na schemacie widzimy układ współrzednych z wektorem poczatkowym  $M_{in}$  o współrzednych  $(x_{in}, y_{in})$ , który reprezentuje punkt startowy. Kat poczatkowy  $\beta$  określa orientacje wektora wzgledem osi x. Celem algorytmu jest obrócenie tego wektora o kat  $\theta$ , aby uzyskać nowy wektor  $(x_R, y_R)$ , gdzie  $y_R$  aproksymuje wartość sinusa kata  $\theta$  po odpowiednim skalowaniu.

Zasada działania Algorytm CORDIC wykorzystuje iteracyjne obroty wektora o predefiniowane katy  $\alpha_i$ , które maleja z każda iteracja (np.  $\alpha_0 = \arctan(1)$ ,  $\alpha_1 = \arctan(1/2)$ , itd.). Proces opiera sie na nastepujacych krokach:

1. **Inicjalizacja**: Rozpoczynamy od wektora  $(x_0, y_0) = (K, 0)$ , gdzie  $K \approx 0.607$  jest stała skalująca, która kompensuje zmniejszanie długości



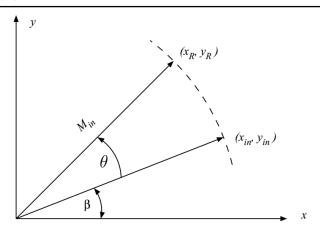


Figure 4: Schemat ilustrujacy działanie algorytmu CORDIC.

wektora podczas obrotów. Kat docelowy  $\theta$ jest poczatkowo równy katowi wejściowemu.

2. **Obrót**: W każdej iteracji i wektor jest obracany o kat  $\alpha_i$ . Kierunek obrotu zależy od znaku  $\theta$ : - Jeśli  $\theta \geq 0$ , obrót jest zgodny z ruchem wskazówek zegara ( $\sigma_i = +1$ ). - Jeśli  $\theta < 0$ , obrót jest przeciwny do ruchu wskazówek zegara ( $\sigma_i = -1$ ). Nowe współrzedne sa obliczane według wzorów:

$$x_{i+1} = x_i - \sigma_i \cdot y_i \cdot 2^{-i}$$
$$y_{i+1} = y_i + \sigma_i \cdot x_i \cdot 2^{-i}$$

Kat  $\theta$  jest aktualizowany:  $\theta_{i+1} = \theta_i - \sigma_i \cdot \alpha_i$ .

3. **Konwergencja**: Po n iteracjach (np. 16), gdy  $\theta$  zbliża sie do zera, współrzedna  $y_n$  aproksymuje  $\sin(\theta)$  pomnożona przez stała skalujaca K. Wartość  $y_n$  jest nastepnie skalowana przez 1/K, aby uzyskać dokładny sinus.

Zalety i wady Zalety:

- Niskie zużycie zasobów obliczeniowych (tylko dodawanie, odejmowanie i przesuniecia bitowe).
- Dobra precyzja przy odpowiedniej liczbie iteracji.

### Wady:

- Wolniejszy od tablicy stanów, ale szybszy od szeregu Taylora.
- Wymaga tablicy predefiniowanych katów  $\alpha_i$ .



### Algorithm 2 CORDIC Algorithm Pseudokod

```
1: {Funkcja obliczania sinusa za pomoca algorytmu CORDIC}
      2: Input: theta (float) - kat w radianach
      3: Output: sine_value (int16_t) - wartość sinusa w zakresie [-32767, 32767]
      4: {Normalizacja kata do zakresu [0, 2)}
      5: while theta > 2.0 \cdot \pi do theta \leftarrow theta - 2.0 \cdot \pi
      6: while theta < 0.0 do theta \leftarrow theta + 2.0 \cdot \pi
      7: {Określenie kata i znaków dla odpowiedniej ćwiartki}
      8: angle \leftarrow 0.0
      9: sign\_sin \leftarrow 1
    10: sign\_cos \leftarrow 1
    11: if 0.0 \le theta < \pi/2.0 then
    12:
            angle \leftarrow theta
    13:
            sign\_sin \leftarrow 1
    14:
            sign\_cos \leftarrow 1
    15: else if \pi/2.0 \le theta < \pi then
            angle \leftarrow \pi - theta
    16:
            sign\_sin \leftarrow 1
    17:
    18:
            sign\_cos \leftarrow -1
    19: else if \pi < theta < 3.0 \cdot \pi/2.0 then
    20:
            angle \leftarrow theta - \pi
    21:
            sign\_sin \leftarrow -1
    22:
            sign\_cos \leftarrow -1
    23: else
            angle \leftarrow 2.0 \cdot \pi - theta
    24:
    25:
            sign\_sin \leftarrow -1
    26:
            sign\_cos \leftarrow 1
    27: end if
    28: {Inicjalizacja zmiennych CORDIC}
    29: x \leftarrow cordic\_qain
    30: y \leftarrow 0.0
    31: z \leftarrow angle
    32: {Iteracje CORDIC}
    33: for i = 0 to CORDIC\_ITERATIONS - 1 do
            dx \leftarrow x \cdot (1.0/(1 \ll i))
    34:
    35:
            dy \leftarrow y \cdot (1.0/(1 \ll i))
            if z \ge 0.0 then
    36:
              x \leftarrow x - dy
    37:
    38:
               y \leftarrow y + dx
               z \leftarrow z - cordic\_angles[i]
    39:
    40:
            else
    41:
               x \leftarrow x + dy
    42:
               y \leftarrow y - dx
    43:
               z \leftarrow z + cordic\_angles[i]
            end if
    44:
    45: end for
    46: {Zwróć przeskalowana wartość sinusa}
47: return round(sign\_sin \cdot y \cdot 32767.0) as int 16_t
```



#### 3 DO ZAPAMIETANIA

- Wyznaczanie sinusa o określonej czestotliwości dla LUT oraz CMSISowych funkcji
- Zasada działana CORDIC oraz Szeregu Taylora (algorytm do napsiania)

## 4 Zadania Labolatoryjne

Wygeneruj sinusoide o czestotliwości 500Hz oraz 3kHz,  $Fs = F_{CPU} = 200$  Mhz, jeśli chcesz wysłać bufor wyjściowy na wyjsćie CODECA wm8994, Fs = F\_sampling codeca czyli np fs = 48kHz.

- 1. Przy użyciu tablic LUT, przy czestotliwości taktowania procesora aktualnej  $F_{CPU}=200~\mathrm{Mhz}$
- Przy użyciu funkcji CMSIS DSP arm\_sin\_f32(float32\_t x) oraz arm\_sin\_q15(q15\_t x), czym jest notacja q15, jak przekształcać liczby na q15? Dlaczego Q15 (patrz zeszłe lab)
- 3. Przy użyciu algorytmu CORDIC (napisz własna funkcje) oraz sprawdź poprawność jej działania.
- 4. Dodaj sygnal 1Khz z sygnalem 500Hz oraz 3kHz (przygotowanie do next lab)

# 5 Przydatne Linki

Dobre wytlumaczenie algorytmu CORDIC: https://www.youtube.com/watch?v=bre7MVlxq7o

Tylor Series

https://www.youtube.com/watch?v=FF3U50yXdHU