

## Akademia Górniczo-Hutnicza w Krakowie Instytut Elektroniki WIET



# Laboratorium Technika Mikroprocesorowa 2

## **Ćwiczenie 5**

Przetwornik cyfrowo-analogowy C/A

Autor: Mariusz Sokołowski

wer. 28.09.2021

## 1. WSTĘP

#### 1.1.CEL

#### Celem ćwiczenia jest:

- zapoznanie studenta z techniką poprawnej inicjalizacji, wyzwalania i obsługą danych przetwornika C/A,
- ♣ nabycie umiejętności łączenia funkcjonalnego układów peryferyjnych, na przykładzie:
  - współpracy przetwornika C/A z diodami LED,
  - współpracy przetwornika C/A z głośnikiem generacja sygnałów o różnych kształtach:
    - o sinus,
    - o trójkat,
    - o piła.
  - wykorzystania przetwornika C/A do bezpośredniej, cyfrowej syntezy częstotliwości (DDS).

#### 1.2. WYMAGANIA

#### Sprzętowe:

- komputer klasy PC, spełniający wymagania sprzętowe aplikacji KEIL v5,
- zestaw FRDMKL05Z

#### Programowe:

- system operacyjny Windows 7 lub wyższy (wszystkie instrukcje powstały w oparciu o Windows 7 Pro x64),
- środowisko Keil / uVision 5 MDK-ARM

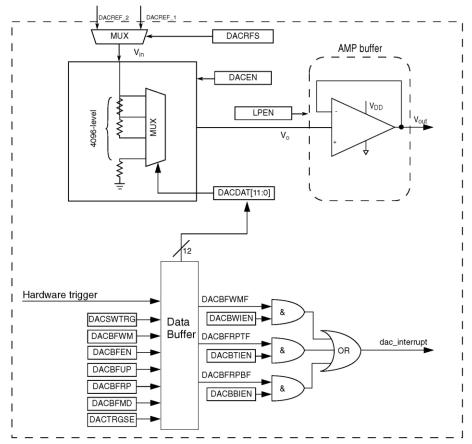
#### Doświadczenie:

- podstawowa umiejętność obsługi komputera klasy PC,
- podstawowa znajomość systemów operacyjnych rodziny Windows,
- umiejętność programowania w języku C.

#### Literatura:

- KL05 Sub-Family Reference Manual, Freescale Semiconductor
- Kinetis L Peripheral Module Quick Reference, Freescale Semiconductor
- Joseph Yiu, The Definitive Guide to the ARM Cortex-M0, Elsevier, 2011
- ARM "Cortex-M0+ Devices Generic User Guide"
- schemat modułu głośnika ze wzmacniaczem WSR-04489

Kolejnym układem peryferyjnym jest 12-bitowy przetwornik C/A. Jego schemat jest zamieszczony na rysunku Rys. 1.



Rys. 1 Schemat przetwornika C/A

Napięcie referencyjne przetwornika wynosi 2.91V (a nie 3.3V i może zależeć od egzemplarza). Czas ustalania się sygnału na wyjściu, to typowo 15μs, dla normalnego trybu pracy mikrokontrolera.

Podstawowa konfiguracja przetwornika C/A przebiega następująco:

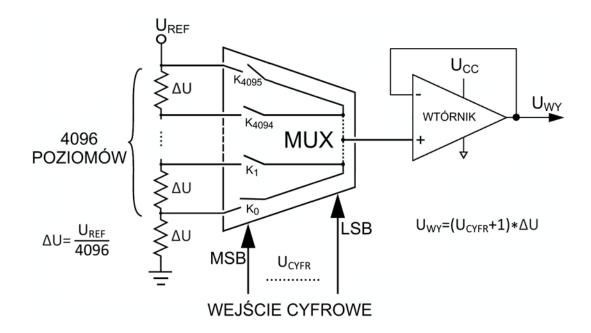
- √ dołączyć sygnał taktujący do modułu C/A, w rejestrze SIM\_SCGC6[DAC0=1],
- √ dołączyć sygnał taktujący (w rejestrze SIM\_SCGC5[PORTB=1] do odpowiedniego portu, którego pin będziemy wykorzystywać jako wyjście analogowe - w niniejszym ćwiczeniu jest to port B, pin PTB1 (jego domyślna funkcja, to wyjście analogowe przetwornika DACO),
- ✓ ustawić tryb pracy z programowym wyzwalaniem (DACTRGSEL=1) oraz włączyć
  przetwornik (DACEN=1), w rejestrze DACO\_CO.

Aby wymusić dany stan napięcia na wyjściu przetwornika, należy:

- wpisać młodszy bajt, 12-bitowej wartości, do rejestru DACO\_DAT[DATL],
- wpisać starszy bajt, 12-bitowej wartości, do rejestru DACO\_DAT[DATH],
- wyzwolić przetwarzanie, ustawiając bit DACSWTRG=1, w rejestrze DAC0\_C0.

Warto pamiętać, że przetwornik jest 12-bitowy, więc zapisanie do jego rejestrów DATx, liczby większej niż 0xFFF, spowoduje obcięcie najstarszego półbajta. Dlatego dobrze jest stworzyć odpowiednią funkcję zapisującą, która najpierw sprawdzi zakres wpisywanej danej.

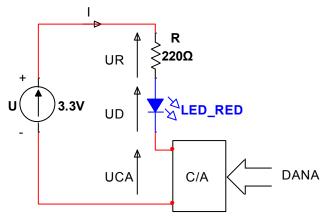
Tak jak w przypadku przetwornika A/C, istnieje również możliwość sprzętowego wyzwalania przetwarzania. Zaimplementowane jest tylko jedno źródło sygnału wyzwalającego, którym jest licznik PITO, wybierany bitem DACTRGSEL=0, w rejestrze DACO CO.



Rys. 2 Bardziej "ludzki" schemat przetwornika C/A

## 3. Sterowanie jasnością świecenia diody LED

Z poprzednich zajęć wiemy, że podanie napięcia o wartości OV ("O" logiczne), na katodę jednej z diod LED, pozwala tę diodę zaświecić i to z pełną jasnością. Natomiast podanie napięcia o wartości równej napięciu zasilania (3.3V), spowoduje jej zgaszenie. Co się stanie, jeśli zaczniemy podawać wartości z przedziału 0÷3.3V? Dioda LED potrzebuje konkretnej wartości napięcia, aby mogła świecić. W przypadku diody czerwonej jest to ok. 1.5V. Na rysunku Rys. 3 jest schemat podłączenia diody, z jednej strony do stałego napięcia zasilania, 3.3V, a z drugiej strony do regulowanego źródła napięcia, którym może być przetwornik C/A.



Rys. 3 Schemat podłączenia diody LED do przetwornika C/A

Z prawa Kirchhoff'a wiadomo, że:

$$U=U_R+U_D+U_{CA}$$

Jak powiedziano wcześniej, aby dioda zaczęła świecić (przewodzić prąd I), musi na niej zapanować napięcie 1.5V.

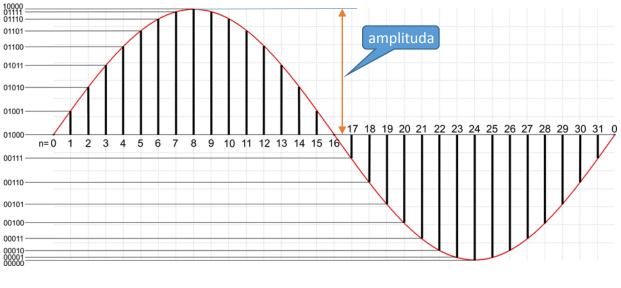
Dopóki na diodzie nie będzie napięcia 1.5V, prąd I nie płynie i napięcie  $U_R$ =0V na rezystorze R. Wyliczmy w takim razie, jakie napięcie powinien dać przetwornik C/A, aby dioda zaczęła świecić.

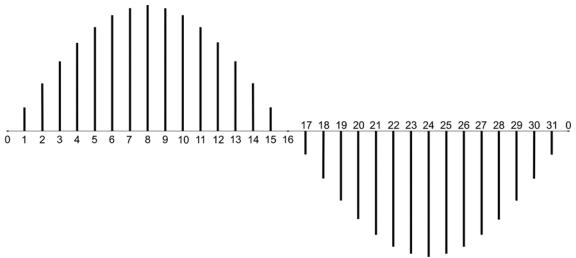
$$U_{CA}=U-U_{D}=3.3V-1.5V=1.8V$$

Im niższe napięcie na katodzie diody, czyli na przetworniku, tym dioda będzie świecić jaśniej, ponieważ rośnie wtedy wartość prądu I, a pozostała część napięcia odkłada się na rezystancji R, która ma za zadanie ograniczyć wartość tego prądu, aby nie był za duży i spalił diody. Modulując napięcie na przetworniku, w zakresie 0÷1.8V można regulować jasność świecenia diody. Podobny mechanizm występował w przypadku sterowania PWM, tylko wtedy dioda była sterowana impulsami, typu "świeci"-"nie świeci", a napięcie na niej występujące było średnim napięciem za okres PWM. W przypadku przetwornika C/A napięcie to nie zmienia się (nie ma postaci impulsów) i jest stałe, do momentu zmiany jego wartości przez programistę.

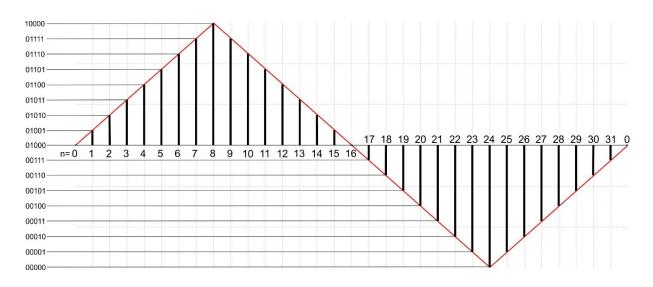
### 4. GENERACJA SYGNAŁÓW O RÓŻNYCH KSZTAŁTACH

Jeśli teraz zaczniemy do przetwornika wpisywać, ze stałą prędkością (częstotliwością), kolejne liczby, które będą np. kolejnymi wartościami funkcji sinus, to na wyjściu przetwornika C/A pojawi się napięcie o kształcie sinusoidy oraz częstotliwości zależnej od prędkości wpisywania i od liczby próbek, tworzących okres sinusa (Rys. 4). Jeżeli zastosujemy próbki przebiegów o innym kształcie, np. trójkąta (Rys. 5) lub piły (Rys. 6), to takowy przebieg otrzymamy na wyjściu.

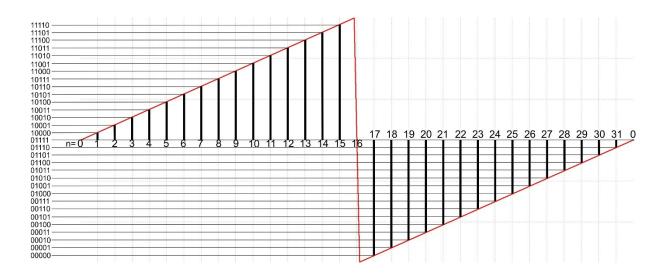




Rys. 4 Generacja funkcji sinus w oparciu o 32-ie próbki



Rys. 5 Generacja przebiegu trójkątnego w oparciu o 32-ie próbki



Rys. 6 Generacja piły w oparciu o 32-ie próbki

W przedstawionym przykładzie mamy 32 próbki funkcji sinus, składające się na cały okres 2π. Aby można było rozróżnić 17 różnych stanów wartości napięcia próbek, składających się na uformowanie okresu, potrzebny będzie przetwornik C/A minimum 5-cio bitowy: minimum 00000b=0d i maksimum 10000b=16d.

Numer kolejnej próbki n, zmieniający się od 0 do 31, wyznacza dokładnie fazę funkcji sinus, a faza z kolei determinuje wartość napięcia (wartość cyfrowa od 0 do 16, dla przetwornika C/A) (Rys. 7). Krok zmiany fazy określa wzór:

$$\Delta \varphi = \frac{2\pi}{32}$$

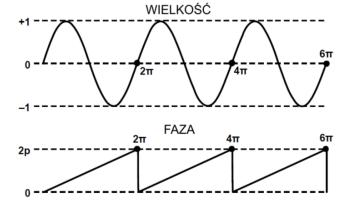
Pamiętajmy, że po próbce n=31 jest próbka n=0, która jest końcem jednego i zarazem początkiem następnego okresu.

Jeśli teraz odtworzymy wszystkie 32 próbki ze stałą częstotliwością  $f_{CLK}$ , to częstotliwość  $f_S$  wygenerowanej (zsyntezowanej) sinusoidy będzie wyrażać się wzorem:

$$f_S = \frac{f_{CLK}}{32}$$

W przypadku przebiegu trójkątnego jest podobna sytuacja, co dla sinusa.

W przypadku piły, pojawia się 31 stanów (od 0 do 30), ale również potrzeba 5 bitów, aby to przedstawić. Reszta rozumowania przebiega jak dla sinusa.



Rys. 7 Zależność wielkości i fazy funkcji sinus

# 5. Bezpośrednia, cyfrowa synteza częstotliwości DDS (ang. Direct Digital Synthesis)

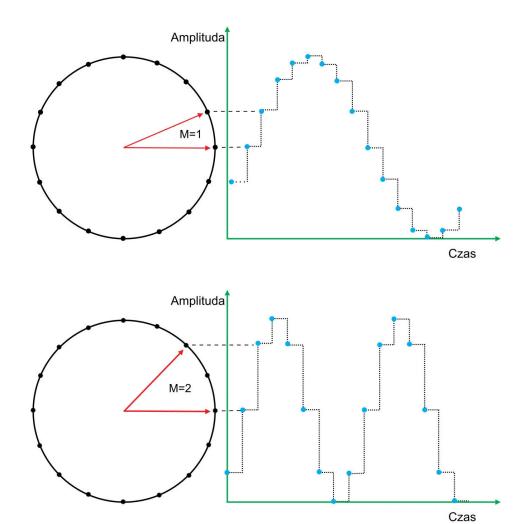
A co się stanie, jeśli będziemy odtwarzać np. co drugą próbkę, ale z tą samą częstotliwością  $f_{\text{CLK}}$ ? Otrzymamy:

$$f_S = 2\frac{f_{CLK}}{32} = \frac{f_{CLK}}{16}$$

czyli dwa razy większą częstotliwość niż poprzednio. Gdyby to była co M-ta próbka (Rys. 8):

$$f_S = M \frac{f_{CLK}}{32} = M \Delta f_S$$

Wartość  $\frac{f_{CLK}}{32}$  jest najmniejszą częstotliwością, którą możemy uzyskać, a każda następna jest jej M-tą wielokrotnością.



Rys. 8 Synteza sygnału w oparciu o M-tą próbkę

Gdyby zwiększyć rozdzielczość fazy, czyli wprowadzić większą liczbę próbek (zagęścić) do wartości  $2^N$  (u nas N=5, bo  $2^5$ =32 próbki), to wzór na syntezowaną częstotliwość miałby postać:

$$f_S = M \frac{f_{CLK}}{2^N}$$

Jednak z wartością M nie można przesadzać, ponieważ sygnał wyjściowy nie może być stworzony z mniej niż dwóch próbek. Wynika stąd, że przy zadanym N, wartość M musi być mniejsza od  $2^{N-1}$ , co oznacza, że maksymalna częstotliwość syntezowanego przebiegu nie może być większa od połowy częstotliwości taktowania  $f_{CLK}$ .

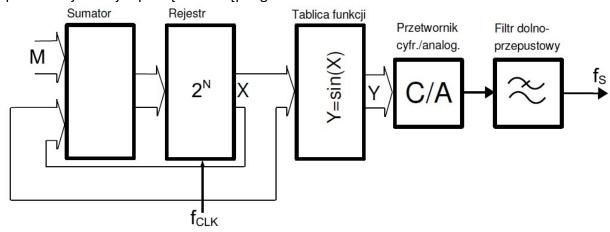
Przykład:

 $f_{\text{CLK}}$ =100MHz, N=32  $\rightarrow$   $f_{\text{Smin}}$ =0.023Hz,  $f_{\text{Smax}}$ = 49.999999977 MHz, rozdzielczość  $\Delta f_{\text{S}}$ =0.023Hz Proszę zwrócić uwagę na niesamowitą rozdzielczość, nieosiągalną innymi metodami.

W/w technika pozwala na wygenerowanie praktycznie dowolnego sygnału, którego pasmo częstotliwości jest węższe niż połowa częstotliwości generacji próbek f<sub>CLK</sub>, a którego próbki są przechowywane w pamięci generatora DDS (tablica funkcji).

Bezpośrednia synteza cyfrowa może być zrealizowana przy wykorzystaniu procesora sygnałowego lub wyspecjalizowanego układu, co umożliwia generację prostszego sygnału (np. sinusoidalnego), ale o większej częstotliwości. Układ realizujący syntezę częstotliwości składa się z generatora cyfrowej fazy, generatora funkcji oraz przetwornika cyfrowo-analogowego (Rys. 9).

Generator cyfrowej fazy składa się z rejestru oraz sumatora. Są one połączone tak, że w każdym takcie pracy układu liczba przechowywana w rejestrze jest zwiększana o stałą wielkość M (modulator fazy). Przeniesienie z najstarszej pozycji rejestru jest ignorowane i cykl zliczania jest powtarzany (modulo  $2^N$ ). Jeśli rejestr ma długość N bitów i w każdym cyklu dodawana jest liczba M, to rejestr przepełnia się średnio co  $\frac{M}{2^N}$  taktów zegara  $f_{CLK}$ . Kolejne stany rejestru można interpretować jako kolejne próbki fazy generowanego przebiegu, przy czym kątom od 0 do  $2\pi$  odpowiadają liczby od 0 do  $2^{N-1}$ , przy czym dla  $2\pi$  to znowu jest 0, ponieważ jest to już początek następnego okresu.



Rys. 9 Schemat blokowy układu DDS

## 6. ĆWICZENIE 1

Pojedynczym kabelkiem połączyć wyjście przetwornika DACO (pin PTB1) z katodą diody czerwonej LED (pin PTB8). Rozpakować zbiór 1\_DAC\_LED.zip. Uruchomić projekt DAC\_LED.uvprojx. Na diodę czerwoną LED zostaje podany sygnał z przetwornika cyfrowo-analogowego DACO. Na wyświetlaczu pokazywana jest aktualna wartość napięcia przetwornika, którą można regulować za pomocą pola dotykowego.

#### 6.1.ZADANIE

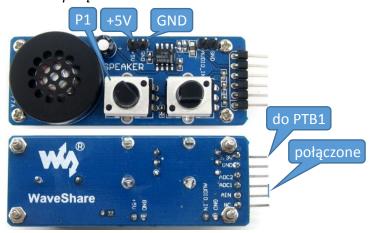
- Doprowadzić czerwoną diodę LED do stanu bardzo słabego świecenia i bardzo mocnego świecenia. Dlaczego, niezależnie od jasności, dioda nie mruga, tylko świeci światłem ciągłym?
- Doprowadzić czerwoną diodę LED do stanu, w którym jest na granicy świecenia. Odczytać wartość napięcia przetwornika DACO i na jego podstawie oraz wytycznych z punktu 3, wyliczyć napięcie przewodzenia (świecenia) diody czerwonej. Napięcie zasilania U przyjąć 2.91V.
- Wiedząc, że katoda zielonej diody LED jest podłączona do pinu PTB9, a niebieskiej do PTB10, wyznaczyć napięcie przewodzenia (świecenia) tych diod.

## 7. ĆWICZENIE 2

Podłączyć głośnik, wg tabeli Tab. 1 i rysunku Rys. 10. Potencjometr P1 – głośność.

FRDM-KL05	WSR-04489
PTB1	VCC (3.3V)
+5V	+5V
GND	GND

Tab. 1 Tabela połączeń modułu WSR-04489 z KL05Z



Rys. 10 Głośnik WSR-04489 i jego podłączenie do systemu

Rozpakować zbiór 2\_DAC\_Ksztalt.zip. Uruchomić projekt DAC\_Ksztalt.uvprojx. Układ generuje sygnał sinusoidalny, o częstotliwości 500Hz i amplitudzie 0.73V. Klawisz S2 włącza kształt sinus, klawisz S3 trójkąt, a klawisz S4 piłę. Polem dotykowym regulujemy głośność (amplitudę) przebiegu wyjściowego.

#### 7.1.ZADANIE

- Na podstawie analizy programu oraz punktu 4, dokonać zmian, aby częstotliwość generowanych przebiegów wynosiła 1000Hz.
- ❖ Zauważyć, jak zmienia się barwa tonu, w zależności od kształtu przebiegu.

## 8. ĆWICZENIE 3

Rozpakować zbiór 3\_DAC\_DDS.zip. Uruchomić projekt DAC\_DDS.uvprojx. Układ generuje, na zasadzie DDS, przebieg sinusoidalny, o amplitudzie regulowanej za pomocą pola dotykowego. Klawisz S2 zwiększa częstotliwość o 8Hz, a klawisz S3 zmniejsza częstotliwość o 8Hz. Klawisz S4 służy do zatrzymywania i uruchamiania generatora.

Tablica "sinusów" posiada 1024 próbki ( $2^{N=10}$ ), o rozdzielczości 12-u bitów. Częstotliwość taktująca f<sub>CLK</sub> wynosi 8192Hz, a ustala ją licznik SysTick. Z powyższych danych wynika, że najmniejsza wartość f<sub>S</sub> to 8Hz, a maksymalna 4088Hz, z rozdzielczością  $\Delta$ f<sub>S</sub>=8Hz.

Rejestr cyfrowego generatora fazy ma długość 10-iu bitów (N=10). Modulator fazy M może przyjmować wartości od 1 do 510.

#### 8.1.ZADANIE

- Przeanalizować pracę programu, zwracając szczególną uwagę na realizację cyfrowego generatora fazy.
- Jak można zwiększyć dwukrotnie maksymalny zakres generowanych częstotliwości, nie zmieniając długości rejestru generatora fazy? Jak wpłynie to na rozdzielczość częstotliwości Δf<sub>s</sub>?
- Pobawić się.