POLITECHNIKA WROCŁAWSKA WYDZIAŁ ELEKTRONIKI

KIERUNEK: Automatyka i Robotyka (AIR)

SPECJALNOŚĆ: Robotyka (ARR)

PRACA DYPLOMOWA INŻYNIERSKA

Wyznaczanie kierunku przylotu sygnału akustycznego z zastosowaniem systemu mikrofonów

Determination of the direction of acoustic signal arrival using a microphone system

AUTOR: Paweł Rachwalski

Prowadzący prace:

dr inż. Bogdan Kreczmer. PWr, I-6

OCENA PRACY:

Pracę tę dedykuję rodzicom, w podziękowaniu za wsparcie i wiarę w moje możliwości

Spis treści

1	Wst	ęp	3
2		lliza problemu TDOA	5
		Beamforming — opóźnienie i sumowanie	
3	Spe	cyfikacja projektu	9
		Matryca mikrofonów	
	3.2	Generator obwiedni	10
	3.3	Mikrokontroler	11
Bi	bliog	grafia	11

Rozdział 1

Wstęp

Wstępwstepepepepepepepepepepep

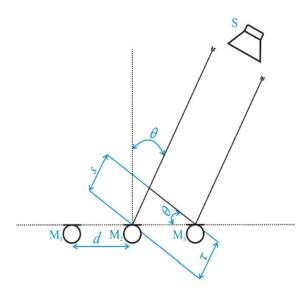
Rozdział 2

Analiza problemu

Źródłem dźwięku jest ciało wytrwarzające mechaniczną falę poprzeczną, fala ta może rozchodzić się tylko w ośrodkach sprężystych takich jak ciała stałe, ciecze i gazy. Mikrofon tak samo jak ludzkie ucho jest wrażliwy na ciśnienie akustyczne, czyli zmienne w czasie odchylenie wartości ciśnienia statycznego panującego w ośrodku wywołane rozchodzeniem w nim fali akustycznej". Źródła dźwięku można lokalizować i analizować za pomocą układów mikrofonowych oraz różnych metod. Poprawne rozwiąznie problemu zlokalizowania dźwięku polega na dobraniu odpowiedniego algorytmu lokalizacji oraz na poprawnym skonstruowaniu matrycy mikrofonów.

2.1 TDOA

Metoda Time Delay of Arrival(TDOA) jest często wykorzystywana w systemach lokalizacji źródła dźwięku ze względu na prostotę jej implementacji. Polega na zbieraniu próbek dźwięku i ich analizie, która odbywa się głównie w dwóch etapach. Pierwszym etapem jest identyfikacja opóźnienia czasowego próbek na różnych mikrofonach, opóźnienie to oznacza się symbolem τ . Kolejny etap to obliczenie położenia źródła dźwięku na podstawie geometrii matrycy mikrofonów.



Rysunek 2.1 Liniowa matryca mikrofonów

Posiadając dane takie jak opóźnienie synału oraz odległość miedzy mikrofonami, można wyznaczyć kąt θ za pomocą wzoru,

$$\theta = \arcsin(\frac{\tau * V_a}{d}) \tag{2.1}$$

gdzie τ to opóźnienie sygnału, V_a to prędkość sygnału w danym ośrodku, d to odległość miedzy mikrofonami.

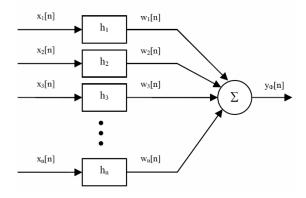
2.2 Beamforming — opóźnienie i sumowanie

Metoda beamforming pierwotnie została stworzona na potrzeby kształtowania wiązki sygnału emitowanej przez nadajniki. Zauważono że może być ona wykorzystywana w przypadku odbiorników do przetwarzania danych pozyskancyh z matrycy czujników w celu wyznaczenia obrazu kierunkowego natężenia sygnału . Technika ta jest stosowana zarówno do ciągłego jak i dyskretnego rozkładu sygnału. Pozwala ona na budowe różnego typu matryc, w zależności od dostępnego sprzętu, pożądanej rozdzielczości przestrzennej oraz wrażliwości na wybrany kierunek. W porównaniu do metody TDOA beamforming wymaga wiele większej wydajności obliczeniowej. Konieczne też jest odpowiednie umieszcznie mikrofonów na matrycy, by uniknąć aliasingu przestrzennego.

Tego niekorzystnego zjawiska można uniknąć jeśli różnica faz miedzy dwoma próbkowanymi sygnałami będzie mieściła się w przedziale wartości $(-\pi,\pi)$, warunek ten jest spełniony gdy odległość miedzy czujnikami odpowiada nierówności:

$$d < \left(\frac{s}{f_{max}}\right) \tag{2.2}$$

Najprostsze podejście związane z formowaniem wiązki sygnału opiera się na algorytmie DAS (Delay and Sum). W podejściu tym sygnały otrzymane z każdego z mikrofonów jest podawany na wejście osobnego bloku, który wprowadza odpowiednie opóźnienie. Otrzymane w ten sposób sygnały z wyjść wspomnianych bloków są sumowane. Układ taki określany jest mianem beamformer (patrz rys. 2.2).



eamformer}

Rysunek 2.2 Schemat blokowy reprezentujący metodę DAS

Kierunek wyjścia wiązki $y_{\Phi}[k]$ jest określony w dziedzinie czasu przez zestaw wag h_i :

$$y_{\Phi}[k] = \sum_{i=1}^{n} x_i [k - h_i(\phi)]$$
 (2.3)

Gdzie $x_i[n]$ jest sygnałem odebranym przez mikrofon a $h_i(\Phi)$ jest opóźnieniem dla charakterystyki kierunkowej kąta. Wartość RMS dla charakterystyk kierunkowych kąta oblicza się ze wzoru:

$$V_{RMS}[\phi] = \sqrt{\frac{1}{N} \sum_{i=1}^{N} y_{\Phi}[i]^2}$$
 (2.4)

Maksymalna wartość wyjścia RMS beamformera determinuje kąt pod którym znajduję się źródło dźwięku:

$$\alpha = argmax(V_{RMS}[\phi]) \tag{2.5}$$

Upraszczając przebieg algorytmu wygląda w sposób następujący:

- Rejestracja sygnału.
- Sumowanie opóźnień odpowiadająccych zmianie położenia względem położenia referencyjnego.
- Sumowanie przebiegu dla każdego sygnału.
- Utworzenie funkcji korelacji oraz znalezienie jej maksimum które odpowiada szukanemu przez nas kątowi.

Rozdział 3

Specyfikacja projektu

System składa się z trzech bloków:

- Blok matrycy czterech mikrofonów.
- Blok odpowiedzialny za wygenerownie i filrację obwiedni sygnału.
- Blok mikrokontrolera.

3.1 Matryca mikrofonów

Projekt nie przewidywał budowy matrycy mikrofonów wraz z konstrukcją toru wzmocnienia, dlatego zdecydowano się na zakup gotowego rozwiązania. Na rynku dostępny jest duży wybór czujników mikrofonowych wraz z dedykowanymi układami wzmaczniaczy, dwa z nich zdawały się być najbardziej odpowiednie.

Pierwszym z nich jest detektor dźwięku SEN-14262 produkowany przez firmę Spark-Fun[Rysunek 3.1], posiada on mikrofon elektretowy o zakresie częstotliwości od 100Hz do 10000Hz. Za wzmocnienie sygnału mikrofonowego odpowiada układ LMV324 z możliwością zmiany wzmocnienia od 20dB do 60 dB, podstawowo wartość ta jest usatwiona na 40 dB. Cały moduł posiada aż trzy niezależne wyjścia:

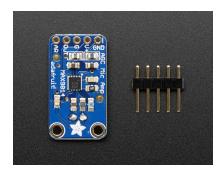
- Audio analogowy sygnał audio.
- Envelope analogowy sygnał umożliwiający pomiar amplitudy sygnału
- Gate sygnał cyfrowy pozwalający na detekcje przekroczenia ustalonego poziomu amplitudy.

Drugie rozwiązanie to moduł czujnika dźwięku ze wzmaczniaczem MAX9814 produkowany przez firmę Adafruit[Rysunek 3.2], w jego skład wchodzi mikrofon elektretowy umożliwiający pomiary w zakresie 20Hz-20000Hz. Tor wzmacnienia czujnika jest oparty o układ MAX9814, który oferuje takie możliwości jak:

- AGC(Auto Gain Control) czyli automatycznie zmienne wzmocnienie zależne od poziomu natężenia sygnału wejściowego.
- Zmienne maksymalne wzmocnienie sygnału 40dB-50dB-60dB.
- Ustawienie współczynnika Attack/Release
- sygnał wyjściowy na poziomie 2Vpp



Rysunek 3.1 SparkFun SEN-14262

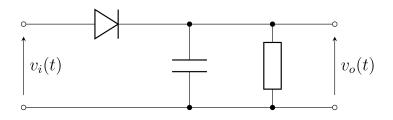


Rysunek 3.2 Adafruit MAX9814

Ostatecznie wybrano rozwiązanie zaproponowane przez firmę Adafruit, ze względu na automatyczną kontrolę wzmocnienia, możliwość regulowania współczynnika Attack/Release oraz o wiele korzystaniejszą wartość współczynnika zawartości harmonicznych THD który w układzie MAX9814 dla częstotliwości 1kHz plasuje się na poziomie poniżej 0,1%, dodatkowo MAX9814 posiada o wiele niższą gęstość szumów.

3.2 Generator obwiedni

Czujnik firmy Adafruit nie posiada wyjścia umożliwiającego pomiar amplitudy dlatego koniecznie jest skonstruowanie zewnętrznego układu odpowiadającego za generowanie obwiedni, rozwiąznie to podyktowane jest chęcią pominięcia złożonych obliczeń na mikrokontrolerze związanych z tranformatą Hilberta. Zastosowano prosty detektor obwiedni.



Rysunek 3.3 Schemat detektora obwiedni

3.3. Mikrokontroler 11

Dioda umożliwia przepływ prądu tylko jeśli zacisk wejściowy ma potencjał wyższy niż zacisk wyjściowy, kondensator gromadzi ładunek na zboczu narastającym następnie powoli uwalnia go przez rezystor gdy wzgórze opada co w efekcie pozwala uzyskać filtr górnoprzepustowy. Do zbudowania układu użyto diody 1N914 ze względu na jej dużą szybkość przełaczania, wysoka przewodność oraz niezawodność.

3.3 Mikrokontroler

Kolejnym krokiem przetwarzania sygnału uzyskanego z matrycy mikrofonów jest jego spróbkowanie oraz konwersja do postaci cyfrowej, aby niepotrzebnie nie zwiększać ilości części w układzie elektronicznym zdecydowano się na zastosowanie przetwornika ADC który będzie jednym z peryferiów mikrokontrolera. Przy projektowaniu systemu brano pod uwagę głównie mikrokontrolery firmy STM32 ze względu na:

- Generator szkieletu projektu CubeMX który przyśpiesza pracę związane z konfiguracją.
- Wiele darmowych narzędzi oraz przejrzyste IDE SW4.
- Biblioteke HAL ułatwiajacą pracę z peryferiami.
- Prostote debuggowania przy pomocy STM studio.

Poszukiwania zawężono do mikrokontrolerów z rodziny F4, ponieważ są one oparte na rdzeniu CortexM4 pozwalającym na szybką pracę z jednostkami zmiennoprzecinkowymi oraz szybkie obliczenia dzięki wysokiemu taktowaniu rdzenia. Finalnie wybór padł na jednostkę STM32F446RET6, jej zalety szczególnie przydatne przy danym projekcie to:

- Czestotliwość taktowania do 180Mhz.
- Trzy przetworniki ADC o rozdzielczości 12 bitów.
- 16 strumieniowy kontroler DMA.
- 6 interfejsów UART, które pozwolą na jednoczesne monitorowanie każdego z mikrofonów przy przeprowadzaniu testów.
- 128kB pamięci RAM.