



VYSOKÉ UČENÍ TECHNICKÉ V BRNĚ
BRNO UNIVERSITY OF TECHNOLOGY



FAKULTA INFORMAČNÍCH TECHNOLOGIÍ
ÚSTAV POČÍTAČOVÉ GRAFIKY A MULTIMÉDIÍ

FACULTY OF INFORMATION TECHNOLOGY
DEPARTMENT OF COMPUTER GRAPHICS AND MULTIMEDIA

WEBOVÁ DEMONSTRACE LINEÁRNÍ FILTRACE

WEB-BASED DEMONSTRATION OF LINEAR FILTERING

BAKALÁŘSKÁ PRÁCE

BACHELOR'S THESIS

AUTOR PRÁCE

AUTHOR

ONDŘEJ NOVOTNÝ

VEDOUcí PRÁCE

SUPERVISOR

doc. Dr. Ing. ČERNOCKÝ JAN

BRNO 2012

Abstrakt

Cílem této práce je vytvořit demonstrační aplikaci diskrétní lineární filtrace. V úvodní části je shrnuta teorie digitální filtrace a návrhu digitálních filtrů. V následující kapitole jsou obsažena existující řešení. Následuje návrh vlastní aplikace a její implementace. Na závěr jsou uvedeny příklady použití demonstrační aplikace a reakce uživatelů.

Abstract

The aim of this work is to create a demonstration application of discrete linear filtering. The introductory section summarizes the theory of digital filtering and filter design. The following chapter describes the existing applets. Subsequently, the concept of the demonstration and its implementation are described. The final part contains tutorial examples of using the demonstration and summary of users' reactions.

Klíčová slova

Digitální, Digitální filtr, digitální zpracování signálu, FIR filtr, demonstrační program, applet.

Keywords

Digital, Digital filter, digital signal processing, FIR filter, demonstration program, applet.

Citace

Ondřej Novotný: Webová demonstrace lineární filtrace, bakalářská práce, Brno, FIT VUT v Brně, 2012

Webová demonstrace lineární filtrace

Prohlášení

Prohlašuji, že jsem tuto bakalářskou práci vypracoval samostatně pod vedením pana doc. Dr. Ing. Jana Černockého.

.....
Ondřej Novotný
10. května 2012

Poděkování

Chtěl bych poděkovat vedoucímu práce, doc. Janu Černockému za vstřícnost, ochotu a odborné vedení; dále rodině a přítelkyni za morální podporu.

© Ondřej Novotný, 2012.

Tato práce vznikla jako školní dílo na Vysokém učení technickém v Brně, Fakultě informačních technologií. Práce je chráněna autorským zákonem a její užití bez udělení oprávnění autorem je nezákonné, s výjimkou zákonem definovaných případů.

Obsah

1	Úvod	4
2	Teorie	5
2.1	Diskrétní systémy	5
2.2	Charakteristiky systému	6
2.2.1	Impulsní odezva	6
2.2.2	Frekvenční charakteristika	6
2.2.3	Přenosová funkce obecně rekurzivního systému	8
2.2.4	Kořeny polynomů přenosové funkce	8
3	Návrh číslicových filtrů	10
3.1	Metoda vzorkování frekvenční charakteristiky	10
3.2	Váhování impulsní charakteristiky	11
3.2.1	Pevná okna	12
3.2.2	Nastavitelná okna	14
3.3	Postup užitý v implementaci	15
4	Existující řešení	16
4.1	Paul Falstad's Digital Filters Applet	16
4.2	Digital signal procesing demonstration	17
4.3	PEZdemo	17
4.4	DLTIDemo	17
4.5	Kaiser FIR filter demo	18
4.6	Shrnutí	19
5	Návrh	20
5.1	Implementační prostředí	20
5.2	Aplikace	20
6	Implementace	22
6.1	Třídy Main, Mapplet, Detail, Simulate, Design	22
6.2	Třídy AnalogGraph, DiscreteGraph, DesignGraph	23
6.3	Třídy FilterSchem, FilterCircuit, UCyrclDragnDrop a UCyrcl	23
6.4	Třída Filter	23
6.4.1	Impulsní charakteristiky	23
6.4.2	Frekvenční charakteristika	24
6.4.3	Kořeny přenosové funkce	24
6.5	Třída DesignFilter	24

6.6	Třídy FFT, Polynom	24
6.7	Třída ComplexNumber	24
7	Výsledná aplikace a její použití	25
7.1	Ovládání aplikace	25
7.2	Výstup aplikace	26
7.3	Scénář použití	26
7.4	Dostupnost demonstrace	27
8	Vyhodnocení aplikace	29
8.1	Dotazník	29
8.2	Vyhodnocení dotazníku	29
9	Závěr	31
9.1	Shrnutí	31
9.2	Budoucí práce	31
A	Obsah CD	33
B	Výsledky dotazníku	34

Seznam obrázků

2.1	Představa systému jako uzavřené krabičky upravující vstupní $x[n]$ na výstupní $y[n]$	5
2.2	Schéma obecně rekurzivního filtru. Převzato z [10]	6
2.3	Impulsní odezva dolní propusti.	7
2.4	Frekvenční charakteristika dolní propusti s fází.	7
2.5	Jednotková kružnice dolní propusti.	9
3.1	Frekvenční charakteristika dolní propusti, se zobrazenými parametry návrhu filtru. Převzato z [9]	11
3.2	Trojúhelníkové okno.	12
3.3	Hannovo okno.	13
3.4	Hammingovo okno.	13
3.5	Kaiserovo okno pro parametr $A = 35dB$	14
4.1	Diskrétní filtrace šumu	16
4.2	DSP aplikace.	17
4.3	PEZdemo aplikace do prostředí Matlab	18
4.4	DLTIDemo aplikace do prostředí Matlab	18
4.5	Kaiser-Bessel demonstrační aplikace návrhu FIR filtrů.	19
5.1	Schéma aplikace a interakce změn.	21
6.1	Zjednodušený diagram tříd.	22
7.1	Schéma a charakteristiky filtru.	26
7.2	Průchod signálu filtrem.	27
7.3	Návrh FIR filtru.	28

Kapitola 1

Úvod

Číslicové zpracování signálu patří dnes mezi zcela běžné zpracování signálů. Našlo své uplatnění v celé řadě oborů od zpracování audiovizuálních dat po analýzu vývoje finančních trhů. Číslicové zpracování signálů svými pozitivy značně převyšuje svého předchůdce, analogové zpracování a proto našlo své uplatnění i v analogových obvodech. Aplikační oblast diskretních signálů je tedy velice rozsáhlá. V tomto dokumentu se tedy zaměříme pouze na část této oblasti a to je zpracování a úpravu signálu pomocí filtrů.

Filtr, jakožto systém pro zpracování signálu, je v samotné podstatě jednoduchý. Pro začínající studenty může ovšem na první pohled vypadat nejasně a matoucí. Jelikož je jakýkoliv číslicový filtr základní podstatnou částí zpracování a úpravy signálu, je nutné chápat jeho princip a způsob činnosti. Existují dva druhy číslicových filtrů, s nekonečnou a konečnou impulsní odezvou. Oba pracují podobně, s tím rozdílem jaká část signálu se využívá při výpočtu výstupu (používá se pouze vstup, či i staré vzorky výstupu). K popisu takovýchto filtrů slouží nemalé množství charakteristik, které mohou na většinu studentů zprvu působit jako nepřehledné při jejich prvním setkání s touto problematikou v předmětu Signály a systémy. Tato práce by jim měla především v tomto počátku studia pomoci.

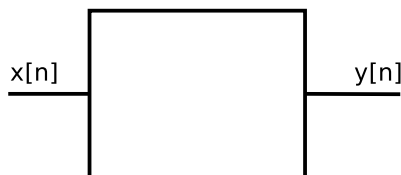
Cílem práce bude shrnout podstatné informace z oblastní číslicové lineární filtrace a návrhu těchto filtrů a na jejichž základě vytvořit webovou demonstraci usnadňující pochopení této problematiky. Ve 2. kapitole se budeme zabývat teoretickým základem problematiky diskretní filtrace. Konkrétněji jednotlivými vlastnostmi filtrů a jejich charakteristikami. Dále se budeme v navazující kapitole 3 zabývat návrhem diskretních filtrů. V následující kapitole (4) najdeme několik existujících řešení s touto tématikou, se snahou poučit se z jejich vlastností. V 5 najdeme návrh nové aplikace, implementaci v kapitole 6. V posledních kapitolách se zaměříme na výslednou aplikaci (kapitola 7) a její vyhodnocení (kapitola 8).

Kapitola 2

Teorie

Nyní se budeme věnovat teoretickému úvodu do problematiky číslicové filtrace. Probereme výpočet jednotlivých charakteristik, typy filtrů atd. Nebudeme se zde zabývat problematikou číslicového zpracování od samotného počátku, nýbrž jen o vybranou podkapitolu této problematiky. Tato kapitola by nám měla být dobrou přípravou k informacím v kapitolách následujících. Teorie filtrů je zpracována podle [10] a [6].

2.1 Diskrétní systémy



Obrázek 2.1: Představa systému jako uzavřené krabičky upravující vstupní $x[n]$ na výstupní $y[n]$.

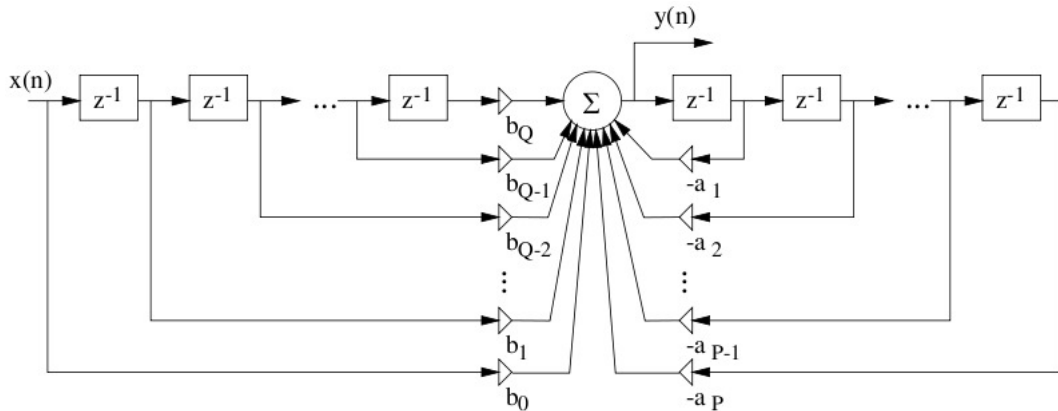
Číslicový filtr je systém sloužící pro úpravu, či předzpracování diskrétního signálu. Diskrétní systémy můžeme klasifikovat na základě několika jejich vlastností. Nebudeme zde vyjmenovávat všechny možné vlastnosti systému, ale vysvětlíme si zde vlastnosti systému, kterým se budeme zabývat. Práce bude pojednávat o **číslicových lineárních časově invariantních systémech**. Co to tedy znamená? Námi probírané filtry budou mít vlastnosti neměnné v čase a budou lineární. Budou tedy splňovat tyto podmínky linearity: aditivitu (2.1) a scaling (2.2).

$$x_1[n] + x_2[n] \rightarrow y_1[n] + y_2[n] \quad (2.1)$$

$$ax[n] \rightarrow ay[n] \quad (2.2)$$

Dále bude systém obsahovat paměť a to jak pro vstupní signál, tak i pro výstupní. V takovémto případě se jedná o obecně rekurzivní filtr (označován jako IIR - Infinite impulse response) s nekonečnou impulsní odezvou. Schéma filtru viz obr. 2.2. Existují ještě dva typy takového filtru v závislosti na umístění paměti pro daný signál. V případě absence paměti na výstupní signál se jedná o nerekurzivní filtr s konečnou impulsní odezvou a v pří-

padě absence paměti pro vstupní signál se bude jednat o čistě rekurzivní filtr s nekonečnou impulsní odezvou.



Obrázek 2.2: Schéma obecně rekurzivního filtru. Převzato z [10]

Podle uvedeného schématu lze výstup filtru zapsat **diferenční rovnicí**:

$$y[n] = \sum_{k=0}^Q b_k x[n-k] - \sum_{k=1}^P a_k y[n-k] \quad (2.3)$$

2.2 Charakteristiky systému

Diskrétní systém lze popsat několika charakteristikami. My si zde rozebereme frekvenční a impulsní charakteristiku a polohu nul a pólů v komplexní rovině. Jedná se o základní charakteristiky, které určují chování filtru a jeho vlastnosti.

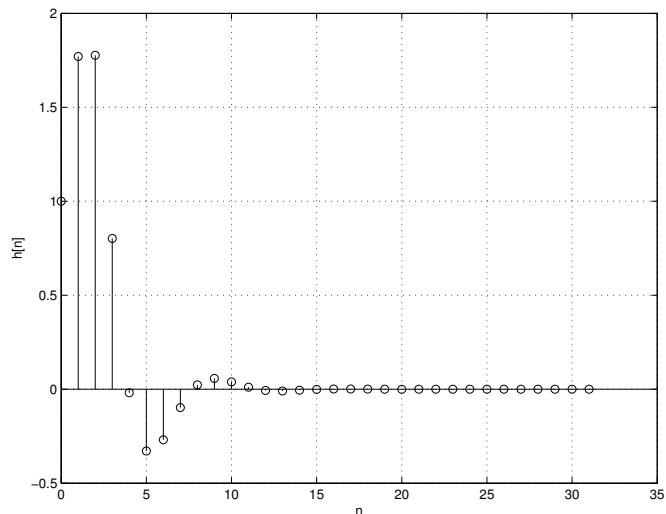
2.2.1 Impulsní odezva

Jedna ze základních charakteristik filtrů obecně. Je to reakce systému na Diracův (jednotkový) impuls. V případě diskrétních systémů jde o reakci systému na jednotkový impuls. Impulsní odezva nám dá představu o reakci systému na vstup. Zde se uplatní jedna z vlastností systému a to je aditivita (viz. vzorec 2.1). Vstupní signál můžeme rozložit na sled jednotkových impulsů, kde každý spouští vlastní impulsní odezvu o příslušném násobku své velikosti, výstupní signál je pak dán součtem těchto odezev. Odezva systému na vstupní signál je tedy dána konvolucí vstupního signálu $x[n]$ s impulsní odezvou $h[n]$:

$$y[n] = h[n] \star x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] h[n-k] \quad (2.4)$$

2.2.2 Frekvenční charakteristika

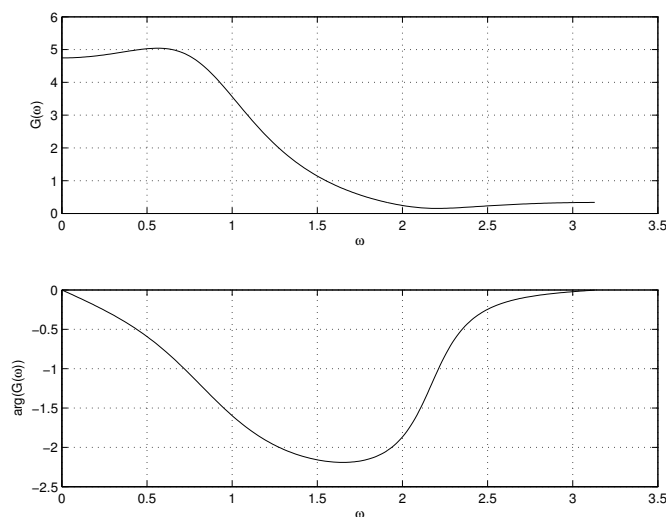
Tato charakteristika je jedna z nejpodstatnějších. Sděluje nám totiž chování filtru v závislosti na frekvenci vstupního signálu, zesílení, či útlum jednotlivých frekvencí v daném signálu. S touto charakteristikou souvisí i Fázová charakteristika zobrazující fázový posun



Obrázek 2.3: Impulsní odezva dolní propusti.

signálu s danou frekvencí. Frekvenční charakteristiku lze vypočítat jako Fourierovu transformaci s diskretním časem impulsní odezvy systému:

$$\tilde{X}(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n} \quad (2.5)$$



Obrázek 2.4: Frekvenční charakteristika dolní propusti s fází.

Zde by bylo vhodné vysvětlit jednu záludnost s popisem frekvence a času v oboru diskretní filtrace. Frekvenci i čas v této problematice lze zapsat několika způsoby, přestože všechny vyjadřují tu samou informaci. Jedná se o normalizaci.

S normalizovaným časem jsme se již setkali. Normalizovaný čas je všude se vyskytující n udávající nám pořadí (index) jednotlivých vzorků. Normalizovaný čas lze vypočítat jednoduše podle vztahu:

$$n = \frac{nT}{T} \quad (2.6)$$

, kde nT je čas sebraného vzorku a T je vzorkovací frekvence.

S normalizovanou frekvencí je to poněkud složitější, můžeme ji zapsat totiž hned čtyřmi způsoby: skutečnou frekvencí, skutečnou kruhovou frekvencí (výpočet těchto frekvencí by nám měl být znám z hodin fyziky). Dále lze tuto informaci zapsat jako normovanou frekvenci f' a normovanou kruhovou frekvenci ω' , podle vztahů:

$$f' = \frac{f}{F_s} \quad (2.7)$$

$$\omega' = \frac{\omega}{F_s} \quad (2.8)$$

F_s označuje vzorkovací frekvenci. Při čtení další literatury je důležité dát pozor na to, že u normovaných frekvencí je ve většině případů apostrof vynechán (tak tomu je v tomto textu). O jakou frekvenci se jedná můžeme zjistit podle jejího rozsahu. Normovaná frekvence bude v rozsahu $\langle 0, 1 \rangle$ a normovaná kruhová frekvence v rozsahu $\langle 0, \pi \rangle$, kdežto skutečná frekvence by byla v rozsahu podstatně vyšším.

2.2.3 Přenosová funkce obecně rekurzivního systému

Přenosovou funkci jakožto závislost výstupu $y[n]$ na vstupu $x[n]$ odvodíme jako z -transformaci diferenční rovnice 2.3:

$$y[n] = \sum_{k=0}^Q b_k x[n-k] - \sum_{k=1}^P a_k y[n-k] \longrightarrow Y(z) = \sum_{k=0}^Q b_k X(z) z^{-k} - \sum_{k=1}^P a_k Y(z) z^{-k} \quad (2.9)$$

Po vytknutí a dělení dosáhneme tohoto tvaru přenosové funkce:

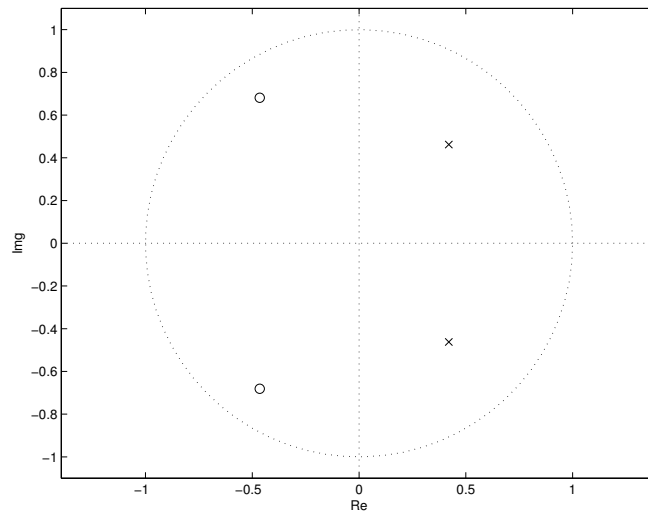
$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^Q b_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=1}^P a_k z^{-k}} = \frac{B(z)}{A(z)} \quad (2.10)$$

, kde $A(z)$ a $B(z)$ jsou dva polynomy.

2.2.4 Kořeny polynomů přenosové funkce

Tato charakteristika je grafickým zobrazením poloh nul a pólů v rovině komplexních čísel. Nuly a póly nejsou nic jiného než kořeny polynomů čitatele (nuly) a jmenovatele (póly) přenosové funkce systému:

$$H(z) = \frac{B(z)}{A(z)} = b_0 z^{P-Q} \frac{\prod_{k=1}^Q (z - n_k)}{\prod_{k=1}^P (z - p_k)} \quad (2.11)$$



Obrázek 2.5: Jednotková kružnice dolní propusti.

Při pohledu na zobrazení jednotkové kružnice můžeme o filtru vyčíst další podstatnou vlastnost. Touto vlastností je stabilita filtru. Stabilita se týká pouze rekurzivních filtrů. Pro stabilitu filtru musí platit:

$$|p_k| < 1 \quad (2.12)$$

Tedy, že všechny póly leží uvnitř jednotkové kružnice (v obr. 2.5 póly označeny křížkem).

Kapitola 3

Návrh číslicových filtrů

Existuje nemalé množství návrhových metod filtrů s konečnou i nekonečnou impulsní odezvou. My se budeme v této kapitole soustředit pouze na návrh filtrů s konečnou impulsní odezvou. Probereme kombinaci dvou metod: Metoda vzorkování frekvenční charakteristiky a Metodu váhování impulsní charakteristiky. Kapitola bylo zpracována na základě [6], [9], [9], [3], [5] a [1].

3.1 Metoda vzorkování frekvenční charakteristiky

Tato metoda využívá inverzibility diskrétní Fourierovy transformace. Máme-li FIR filtr s vektorem koeficientů h a tedy i jeho impulsní odezvu $h[n]$ lze vypočítat jeho diskrétní frekvenční charakteristiku jako:

$$F_k = \sum_{n=0}^{N-1} h[n]e^{-jk\Omega nT}, \Omega = \frac{2\pi}{NT} \quad (3.1)$$

, kde Ω je skutečná kruhová frekvence.

Vidíme tedy, že takový filtr je definován i takovými vzorky frekvenční charakteristiky a nejenom svými koeficienty. Vyjdeme-li z tohoto poznatku, můžeme na základě požadované frekvenční charakteristiky určit vektor h koeficientů filtru s konečnou impulsní odezvou. Postup návrhu takového filtru pro zadanou frekvenční charakteristiku by byl:

1. Rozdělíme požadovanou frekvenční charakteristiku v intervalu $\langle 0, \omega_s \rangle$ do N podintervalů a z nich odečteme N hodnot požadované frekvenční charakteristiky F_k .
2. Zpětnou DFT transformací aplikovanou na vektor hodnot $\{F_k\}$ vypočteme impulsní odezvu $h[n]$ a tedy i koeficienty filtru h (Hodnoty h i F_k jsou obecně komplexní.)

Takto vypočtený filtr bude svou frekvenční charakteristikou přesně procházet v odečtených bodech F_k původní požadované charakteristiky. Na čím více subintervalů požadovanou frekvenční charakteristiku rozdělíme, tím přesněji poté aproximujeme tuto charakteristiku pomocí vypočtených hodnot.

Kdybychom omezili postup návrhu pouze na již zmíněnou část, nedočkali bychom se reálného filtru, to je ovšem přesně ten, který požadujeme. Pro návrh kauzálního filtru s reálnými koeficienty je nutné zajistit sudou symetrii reálné složky a lichou symetrii imaginární složky frekvenční charakteristiky. Pro reálné koeficienty tedy lze zadat hodnoty F_k jen

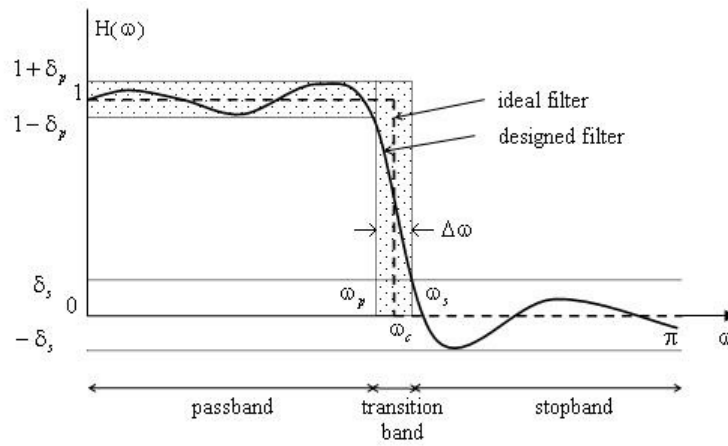
pro $k = 0, 1, 2 \dots (N/2)$ a zbývající hodnoty F_k dopočítat podle vztahu $F_{N-k} = F_k^*$ (vzpomeňme na vzhled vypočtené DFT symetrické podle $n = (N/2)$). Kausalitu filtru dosáhneme správným nastavením fáze jednotlivých vzorků F_k podle vzorce:

$$\arg(F_k) = -k\pi(N-1) + a\frac{\pi}{2}, \quad (3.2)$$

kde $a = 0$ vede na filtr se symetrickou impulsní odezvou a $a = 1$ s odezvou antisymetrickou.

V jednodušší variantě s využitím DFT a DFT^{-1} lze fázi zanedbat a nastavit ji na nulu a kausalitu lze dosáhnout díky periodicitě vypočtené posloupnosti. V tomto postupu vycházíme ze skutečnosti, že nulová fáze vede na nekauzální filtr, kde kausalitu docílíme zpožděním impulsní charakteristiky o $0.5T(N-1)$.

3.2 Váhování impulsní charakteristiky



Obrázek 3.1: Frekvenční charakteristika dolní propusti, se zobrazenými parametry návrhu filtru. Převzato z [9]

Metoda často používaná v kombinaci s metodou Vzorkování frekvenční charakteristiky. Vychází ze znalosti obecně nekonečné impulsní charakteristiky požadovaného filtru. Bohužel filtry jsou většinou definovány frekvenční charakteristikou. Z tohoto důvodu se někdy používá tato metoda v kombinaci s Metodou vzorkování frekvenční charakteristiky, pokud jsme schopni získat jen vzorky této frekvenční charakteristiky. V případě znalosti funkce frekvenční charakteristiky lze koeficienty dopočítat jako koeficienty Fourierovy řady:

$$h_d[n] = \int_{-\pi/T}^{\pi/T} G_d(\omega) e^{j\omega n T} d\omega \quad (3.3)$$

, kde $G_d(\omega)$ je požadovaná frekvenční charakteristika.

Vypočtená posloupnost nenulových koeficientů h_d bude ovšem obecně nekonečná. Proto je nutné v následujícím kroku tuto posloupnost omezit oknem w na N členů.

$$h[n] = h_d[n]w_n[n], 0 \leq n \leq M \quad (3.4)$$

Toto povede na frekvenční charakteristiku $G(\omega)$, ta se bude lišit od původní požadované charakteristiky $G_d(\omega)$. Jde nám tedy o to, aby rozdíly mezi $G(\omega)$ a $G_d(\omega)$ byly přijatelné při zvolené délce okna N . Toho lze docílit tvarem okna, tedy koeficientů w . Omezení posloupnosti h_d na N členů (oříznutí pravoúhlým oknem, které bude popsáno dále) vede ke zkreslení výsledné charakteristiky vlivem bočních extrémů spektra (impulsní odezvy), které bude mít tvar $\sin(x)/x$.

3.2.1 Pevná okna

Jedná se o okna s předepsaným tvarem, který nelze nijak parametricky měnit. Úprava výsledné frekvenční charakteristiky závisí na tvaru okna. Pro tuto práci byla vybrána čtyři pevná okna: Hammingovo, Hannovo, trojúhelníkové a obdelníkové okno, která jsou považována za základní okna pro váhování impulsní charakteristiky.

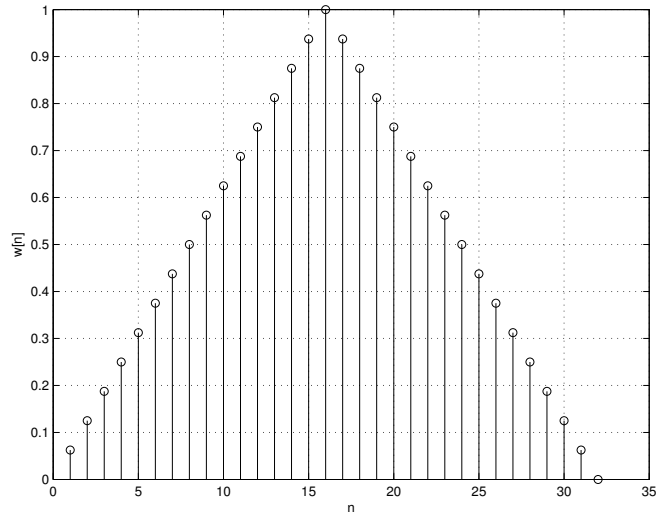
Obdelníkové okno není nic jiného, než jen prosté omezení nekonečné posloupnosti h_d na N členů, bez jakékoli jejich změny. Jeho funkce je dána předpisem 3.5.

$$w[n] = 1, \quad 0 \leq n \leq N - 1 \quad (3.5)$$

$$w[n] = 0, \quad n < 0, n > N - 1 \quad (3.6)$$

Dalším oknem je okno trojúhelníkové (3.7). Toto okno už omezuje krajní hodnoty koeficientů posloupnosti h (krajní extrém, jinak vzniklé obdelníkovým oříznutím). To má za následek vyhlazení následné frekvenční charakteristiky.

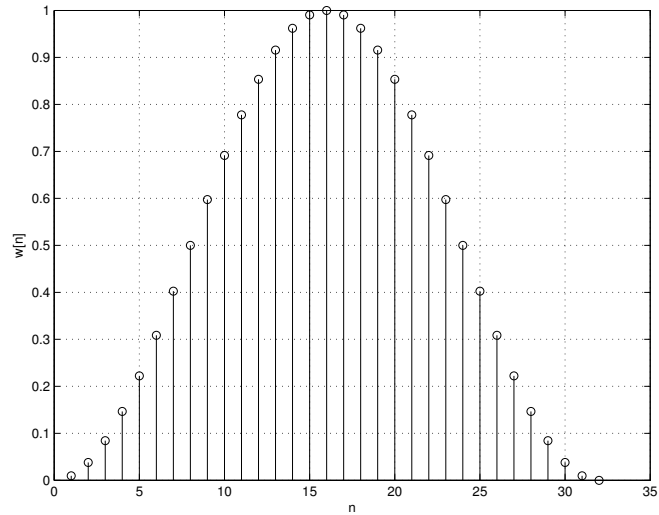
$$w[n] = \frac{2}{N - 1} \left(\frac{N - 1}{2} - \left| n - \frac{N - 1}{2} \right| \right) \quad (3.7)$$



Obrázek 3.2: Trojúhelníkové okno.

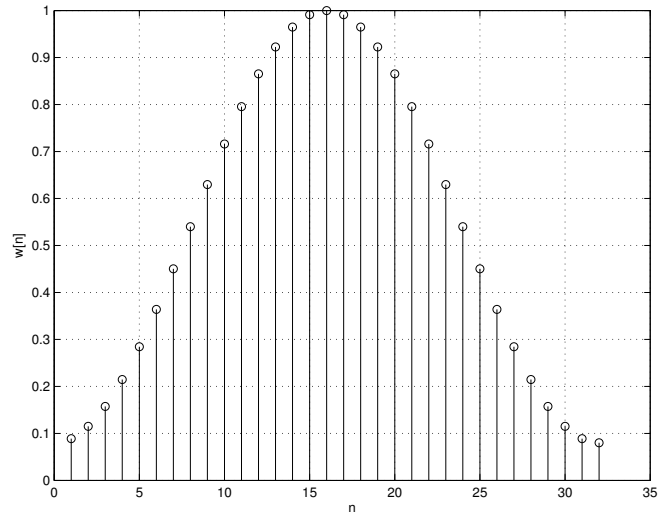
Je nutné zmínit ještě Hannovo (3.8) a Hammingovo (3.9) okno. Tato okna jsou již dána složitějším předpisem. Jejich účinek na zlepšení charakteristik filtru je podstatně lepší, než tomu bylo v předchozích případech.

$$w[n] = 0.5 \left(1 - \cos \left(\frac{2\pi n}{N-1} \right) \right) \quad (3.8)$$

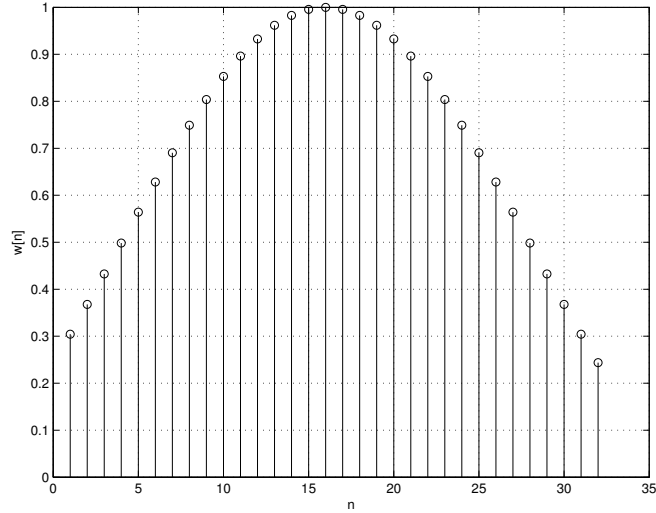


Obrázek 3.3: Hannovo okno.

$$w[n] = 0.54 - 0.46 \cos \left(\frac{2\pi n}{N-1} \right) \quad (3.9)$$



Obrázek 3.4: Hammingovo okno.



Obrázek 3.5: Kaiserovo okno pro parametr $A = 35dB$.

3.2.2 Nastavitelná okna

Příkladem takového okna je Kaiserovo okno, jenž ve své funkci obsahuje parametr β , jenž nám dává možnost manipulovat s tvarem tohoto okna v závislosti na našich požadavcích na vlastnosti výsledného filtru. Předpis této okenní funkce:

$$w(n) = \frac{I_0 \left\{ \beta \sqrt{1 - \left(\frac{n-N/2}{N/2} \right)^2} \right\}}{I_0(\beta)} \quad (3.10)$$

,kde I_0 je Besselova funkce nultého řádu:

$$I_0(x) = 1 + \sum_{k=1}^{\infty} \left[\frac{x(2)^k}{k!} \right]^2 = 1 + \frac{x^2}{4} + \frac{1}{2^2} \cdot \frac{x^2}{4} \cdot \frac{x^2}{4} \cdots \quad (3.11)$$

Parametr β nám umožňuje manipulovat s vlnitostí propustného a závěrného pásma (parametry δ_s a δ_p obr.3.1).

$$\beta = 0, \quad A < 21 \quad (3.12)$$

$$\beta = 0.5842(A - 21)^{0.4} + 0.07886(A - 21), \quad 21 \leq A \leq 50 \quad (3.13)$$

$$\beta = 0.1102(A - 8.7), \quad A > 50 \quad (3.14)$$

Strmost přechodového pásma (parametr $\Delta\omega$ viz obr. 3.1) lze ovlivnit řádem filtru (velikostí okna N):

$$N = \frac{A - 7.95}{2.285\Delta\omega}, \quad A > 21 \quad (3.15)$$

$$N = \frac{5.79}{\Delta\omega}, \quad A \leq 21 \quad (3.16)$$

Parametr A je míra zvlnění v dB dána předpisem:

$$A = 20 \log(\min(\delta_s, \delta_p)) \quad (3.17)$$

Kaiserovo okno není jediné parametrizovatelné a i pevných oken není malé množství. Více o okenních funkcích lze nalézt v [1].

3.3 Postup užitý v implementaci

V implementaci aplikace vytvořené v rámci této práce byla použita kombinace těchto dvou metod. Jako požadovanou frekvenční charakteristiku zde bereme charakteristiku ideálního filtru (ideální frekvenční odezva obr. 3.1). Postup je poté následující:

1. Stanovení požadované ideální frekvenční charakteristiky $G_d(\omega)$.
2. Výpočet posloupnosti h koeficientů FIR filtru podle rovnice 3.18.
3. Úprava koeficientů podle typu filtru (3.19).
4. Aplikace vybraného okna w na posloupnost h .
5. Opětovný výpočet frekvenční charakteristiky $G(\omega)$ z impulsní odezvy $h[n]$.

V případě, že hodláme vzorkovat frekvenční charakteristiku ideálního filtru, lze použít již upravený vzorec pro výpočet koeficientů filtru FIR filtru, již omezených obdelníkovým oknem ([3]):

$$h[n] = \frac{\sin\left(2\pi n \frac{F_b}{F_c}\right) - \sin\left(2\pi n \frac{F_a}{F_c}\right)}{\pi n} \quad (3.18)$$

Vzorec lze aplikovat na filtry dolní, horní a pásmovou propust. V případě pásmové zádrže je nutné provést úpravu koeficientů posloupnosti h podle:

$$h[n] = -h[n], \quad 0 \leq n < N, n \neq N/2 \quad (3.19)$$

$$h[n] = 1 - h[n], \quad n = N/2 \quad (3.20)$$

Poznamenejme, že nám vypočtené koeficienty povedou na nekauzální filtr. Pro zajištění kauzality musí dojít k dříve zmiňovanému posunu o $0.5T(N-1)$. Další vlastností, kterou je nutné zajistit, že řád filtru (a tedy i délka okna) musí být lichý (jde o symetrii kolem centrálního bodu v $N/2$).

Výhodou těchto metod je jejich relativní jednoduchost. Další výhodou při návrhu filtrů s konečnou impulsní odezvou je to, že tyto filtry jsou díky konečnosti své impulsní odezvy vždy stabilní. Nevýhodou těchto filtrů je ovšem jejich poměrná délka, která je nutná pro filtr se složitější impulsní odezvou. Dále je s tímto typem filtrů složitější dosáhnout komplikovanější frekvenční charakteristiky. V takovém případě mají filtry s nekonečnou impulsní odezvou podstatně lepší vlastnosti.

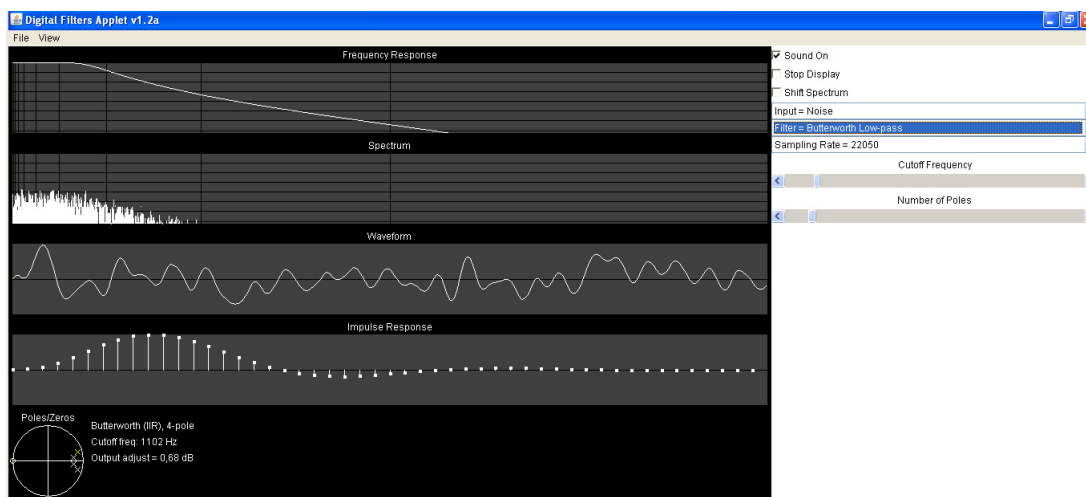
Kapitola 4

Existující řešení

V této kapitole bude popsán vzorek existujících řešení. Zde prezentována řešení byla vybrána z důvodu, že jsou dobrou ukázkou kladných a záporných vlastností, které bych chtěl využít, nebo se jich vyvarovat ve vlastním návrhu.

4.1 Paul Falstad's Digital Filters Applet

<http://www.falstad.com/dfilter/index.html> viz obr. 4.1.

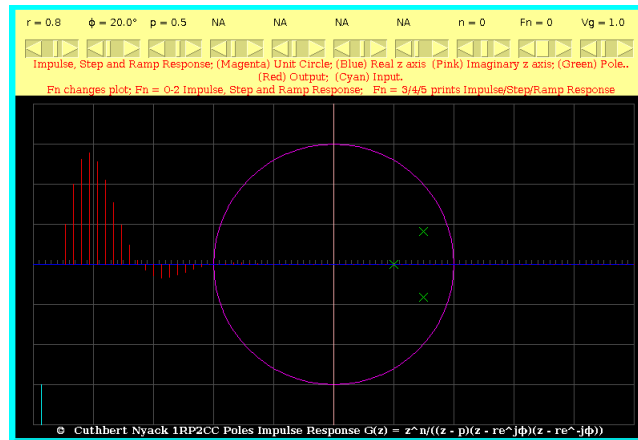


Obrázek 4.1: Diskrétní filtrace šumu

Demonstrace ukazující diskretní filtraci na praktické ukázce. Uživatel má k dispozici nemalé množství předdefinovaných filtrů s možností měnit filtrovanou frekvenci, dále má uživatel možnost definovat filtr na základě frekvenční charakteristiky. U filtrů dochází k zobrazení jednotkové kružnice a impulsní odezvy. Dále je možné si vybrat z množiny vstupních signálů, na které je filtr aplikován a to jak na jednoduché sinusové průběhy, tak i na vložené akustické signály. Tato možnost dává neznalému uživateli možnost pochopit problematiku filtrace obecně vzhledem k tomu, co se vlastně s přiváděným vstupem děje. Negativem demonstrace je absence jednotkové kružnice u některých typů filtrů a nemožnost ovlivnit jednotlivé koeficienty filtru.

4.2 Digital signal processing demonstration

<http://dspcan.homestead.com/files/zfilt/zt3pimp.htm> viz obr. 4.2.



Obrázek 4.2: DSP aplikace.

Jedná se o jeden z velké sady demonstračních appletů. U této demonstrace je více negativ než pozitiv. Celá aplikace působí velmi nepřehledně, jednotlivé charakteristiky (impulsní odezva, komplexní rovina) jsou zobrazovány přes sebe ve vrstvách. Aplikace postrádá jakoukoli variabilitu (nelze měnit řád filtru, pro tento účel byla vytvořena další aplikace s jiným řádem). Rozhraní pro ovládání je taktéž chaotické, obsahuje vždy několik nepoužitých ovládacích elementů. Jedno z hlavních negativ je absence frekvenční charakteristiky. Jediným pozitivem, je teoretický úvod nacházející se na stránkách s applety, který může alespoň částečně napomoci novému uživateli zorientovat se v chaotickém zobrazení charakteristik.

4.3 PEZdemo

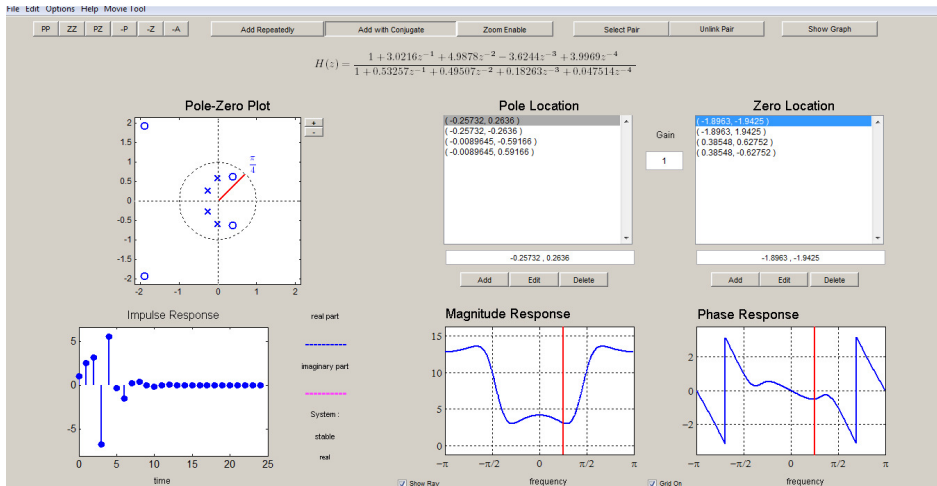
<http://users.ece.gatech.edu/mcclella/matlabGUIs/> viz obr. 4.3.

Jedna z velice povedených demonstračních aplikací. U filtrů dochází k zobrazení všech charakteristik (impulsní odezva, frekvenční charakteristiky, polohy nuly a pólů). Rozhraní je velice přehledné. Změna parametrů filtru probíhá přes změnu nul a pólů, nevýhodou tohoto nastavování je, že nuly a póly lze přidávat pouze v párech (nemožnost nastavit určitý řád filtru). Bohužel, ani zde není možné nastavit filtr přes koeficienty, či možnost filtr vyzkoušet na vstupní signál. Další drobnou vadou této demonstrační aplikace je její určení do prostředí Matlab, což značně omezuje její použití.

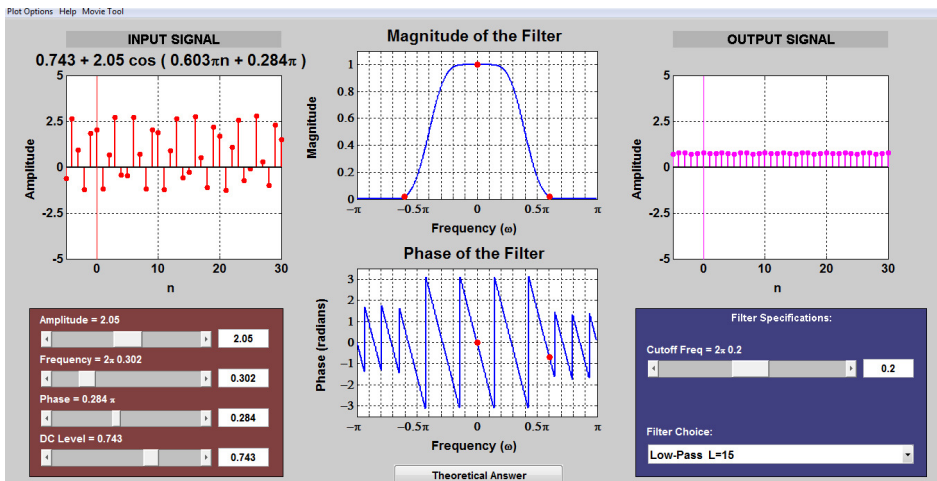
4.4 DLTIDemo

<http://users.ece.gatech.edu/mcclella/matlabGUIs/> viz obr. 4.4.

Další demonstrační aplikace navazující na aplikaci 4.3. Jedná se o aplikaci, která doplňuje předešlé demo. Je zde možné definovat vstupní číslicový signál a filtr z připravených vzorů. V obou případech změny dochází k okamžitému vyčíslování výsledku. Rozhraní je velice jednoduché a přehledné. S aplikací 4.3 by společně ovšem tvořily mnohem kvalit-



Obrázek 4.3: PEZdemo aplikace do prostředí Matlab



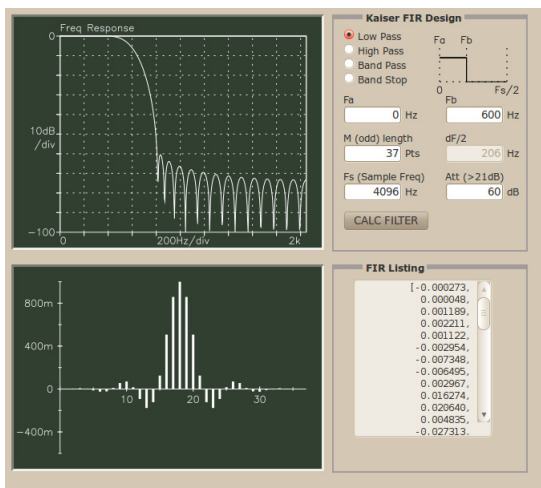
Obrázek 4.4: DLTIDemo aplikace do prostředí Matlab

nější výukový nástroj. Nevýhodou této demonstrace je nemožnost definovat více vstupních signálů, je zde jediná možnost a to obecná kosinsovka.

4.5 Kaiser FIR filter demo

<http://arc.id.au/FilterDesign.html> viz obr. 4.5.

Aplikace pro návrh filtrů s konečnou impulsní odezvou. Využívá dvou metod návrhu vzorkování frekvenční charakteristiky a váhování impulsní charakteristiky. Aplikace umožňuje kvalitní a přehledné zobrazení charakteristik. Drobnou nevýhodou je nemožnost výběru okna pro váhování impulsní charakteristiky. Pracuje se pouze s jediným (i když parametrizovatelným) oknem) a to Kaiserovým. Demonstrace je jinak velmi přehledná a intuitivní.



Obrázek 4.5: Kaiser-Bessel demonstrační aplikace návrhu FIR filtrů.

4.6 Shrnutí

Po prostudování výběru několika existujících demonstrací byly utvořeny skupiny negativních vlastností, kterým se v současném návrhu bude snaha vyhnout a skupina pozitiv, které budou brány jako vzor. Dále bude snaha sjednotit problematiku diskrétní filtrace (návrh filtrů, simulace filtrace, princip filtrace) do jediné aplikace s důrazem na zvýraznění závislých vlastností filtru a zobrazených charakteristik. Předsevzaté vlastnosti navrhované aplikace uvedeme v několika bodech:

- Přehlednost rozhraní.
- Intuitivnost rozhraní.
- Možnost vytvořit libovolný typ filtru.
- Možnost vyzkoušet filtr na několika vstupních signálech.
- Nastavení parametrů filtru z více charakteristik (ne pouze přes koeficienty filtru).
- Možnost vyzkoušet navržený filtr na vstupním signálu.
- Několik předpřipravených příkladů (jak typu FIR, tak i IIR).

Kapitola 5

Návrh

Z hlediska návrhu lze aplikaci rozdělit do tří propojených částí. První část bude sloužit ke studiu problematiky filtrace se zaměřením na charakteristiky a princip filtru. Tato část bude tvořena několika komponenty pro grafické zobrazení a výpočetním jádrem (spojujícím všechny tři části dohromady). Druhá část bude zaměřena na činnost filtru v závislosti na vstupním signálu a průchod tohoto signálu filtrem. V této části bude moci uživatel experimentovat se vstupem pro daný filtr. Ve třetí, poslední, části se uživatel setká s reálnou metodou návrhu FIR filtru. Změny v jednotlivých částech budou mezi těmito částmi přenositelné a maximálně tak využijeme možnosti navrhované aplikace.

5.1 Implementační prostředí

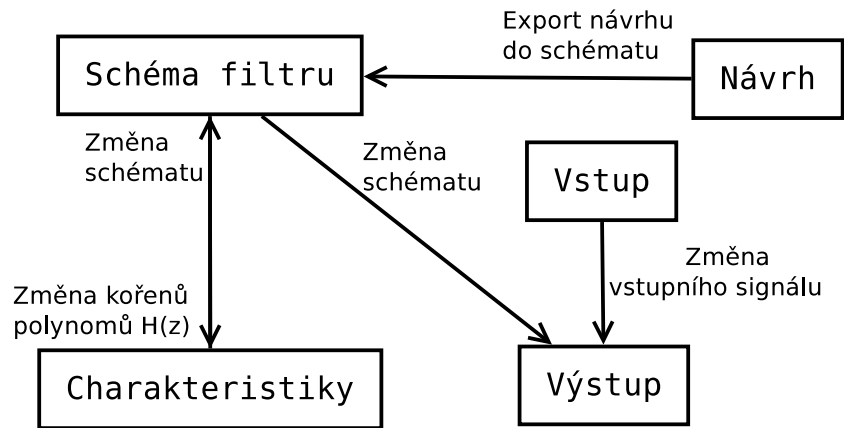
Z hlediska dostupnosti byla aplikace zadána jako webová. Z tohoto důvodu jsem se rozhodl využít možnosti jazyka Java a aplikaci implementovat jako applet. Java jako multiplatformní jazyk, dnes již velice rozšířený v kombinaci s appletem, který eliminuje problémy se spouštěním, maximalizuje dostupnost takto vytvořené aplikace.

Díky jen malým rozšířením kódu, bude moci být aplikace šířena i jako běžná aplikace, bez nutnosti připojení k internetu.

5.2 Aplikace

Program bude ovládán v prvních dvou částech přes několik grafických komponent myši. V první části se bude jednat o nastavení parametrů filtru přes schéma, či polohu nul a pólu na jednotkové kružnici. V druhé části bude moci uživatel zadat i zcela libovolný signál díky grafické komponentě zobrazující diskrétní signál. V poslední části bude ovládána prostším způsobem, kde po zadání parametru a jejich potvrzením dojde k výpočtu. Jádrem aplikace budou dva objekty pro návrh filtru a pro výpočet jeho charakteristik. Parametry filtru i hodnoty charakteristik budou uchovávané ve zvláštních objektech, ty budou posléze předány nezávislým grafickým komponentám, které se postarají o jejich vykreslení.

Jádro aplikace bude obsahovat metody potřebné pro veškeré výpočty a zároveň bude tvořit spojující uzel mezi grafickými komponentami i jednotlivými částmi aplikace. Dojde-li ke změně parametru v jedné části aplikace, žádoucím chováním bude okamžitý přepočtení zobrazení všech ostatních charakteristik. Závislosti umožňující změnu můžeme vidět na schématu aplikace na obr. 5.1



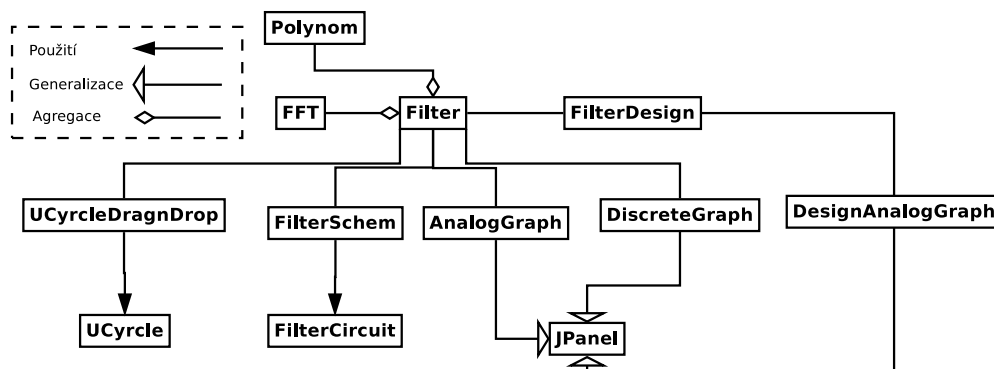
Obrázek 5.1: Schéma aplikace a interakce změn.

V části návrhu bude kromě zobrazených charakteristik i textové pole s vypočtenými koeficienty filtru, sloužící pro snadné kopírování a následné použití těchto hodnot.

Kapitola 6

Implementace

V této kapitole se ponoříme do nejvýraznějších tříd implementujících navrhované chování. V popisu ovšem nebudeme zacházet do přílišných detailů, ty lze nalézt prostředkem JavaDoc díky komentářům přímo ve zdrojových textech.



Obrázek 6.1: Zjednodušený diagram tříd.

6.1 Třídy Main, Mapplet, Detail, Simulate, Design

Tyto třídy tvoří vstupní bod aplikace umožňující aplikaci spouštět jako standardní aplikaci či jako JavaApplet. Třída `Mapplet` dědí z třídy `javax.swing.JApplet` a obsahuje přepis rutiny `init()`, nutné k zavedení aplikace v prostředí appletu (spouštění aplikace z webového rozhraní). Třída `Main` již obsahuje standardní metodu `main` umožňující spuštění jako běžnou aplikaci.

Zde jsou vytvořeny komponenty `Detail`, `Simulate` a `Design`, které jsou vzájemně propojeny s objektem `Filter`. Toto vzájemné zaregistrování posléze umožňuje zasílání zpráv v případě změny (obdobné jako registrace naslouchání na změnu) mezi jednotlivými grafickými komponentami (kterým je registrace `Filter` předána).

Tyto třídy implementují zobrazení třech částí aplikace. Všechny jsou zděděny od `javax.swing.JPanel` a využívají se zde jako kontejner pro další komponenty. Jde o tři objekty vytvářející uživatelské rozhraní. Jsou zde vytvořeny další objekty pro zobrazení charakteristik a řízení aplikace.

6.2 Třídy AnalogGraph, DiscreteGraph, DesignGraph

Tato skupina komponent slouží pro vykreslení analogových a diskrétních grafů, předaných jako posloupnosti čísel. Všechny byly oproti klasickému vykreslení rozšířeny o chování nutné pro vyšší názornost výsledné aplikace. U všech tří je možné nastavit popis vodorovné i svislé osy a případně i krok na obou osách s případným textovým sufixem (Využito např. u Frekvenční charakteristiky, kde je na ose x zobrazeno π).

Ve třídě `AnalogGraph` je možné kromě vykreslení davové posloupnosti čísel i vykreslení zvýrazňované posloupnosti, jež zvýrazňuje funkční hodnotu dané souřadnicemi.

Třída `DiscreteGraph` implementuje zobrazení diskrétního grafu, základní rutinou nepříliš odlišnou od třídy `AnalogGraph`. Obsahuje ovšem rozšíření snižující její jednoduchost a univerzálnost, ale přidávající větší názornost do předváděné problematiky. Je zde umožněno zobrazovat zvětšené zobrazení vykreslovaného signálu (s možností nastaveného delšího vstupu pro zobrazení zvětšení). Dalším rozšířením je možnost využít této komponenty jako vstupu a nikoli výstupu, kde uživatel může myšičkou nastavit požadovaný signál, změna se promítne na předávané řadě čísel.

`DesignGraph` je třída rozšiřující možnosti analogového grafu. Jedná se ovšem o zobrazení určené pouze pro tuto úlohu. Rozšíření spočívá v možnosti zobrazení optimální frekvenční charakteristiky požadovaného filtru. Rozšíření bylo implementováno z důvodu, že původní implementace analogového grafu neumožňovala vykreslení kolmých přechodů mezi jednotlivými čísly na číselné ose.

6.3 Třídy FilterSchem, FilterCircuit, UCycleDragnDrop a UCycle

Tyto třídy implementují ovládání nastavení parametrů filtru. První dvojice je využita pro vykreslení schématu filtru a zobrazuje rozhraní pro nastavení koeficientů filtru. Třída `FilterSchem` dědí z třídy `javax.swing.LayerPane`, využívané pro vykreslování ve vrstvách. Využívá se zde třídy `FilterCircuit`, která vykresluje schéma požadovaného filtru a třída `FilterSchem` implementuje pro tuto třídu rozhraní pro nastavení vzhledu schématu a vytváří na základě vytvořeného schématu ve vyšší vykreslovací vrstvě rozhraní pro nastavení koeficientů.

`UCycleDragnDrop` a `UCycle` pracují obdobně jako dvě výše zmíněné třídy. Jde o zobrazení jednotkové kružnice a vykreslení poloh nul a pólů přenosové funkce. `UCycle` opět implementuje vykreslení jednotkové kružnice v komplexní rovině a třída `UCycleDragnDrop` ve vyšší vrstvě vykresluje komponenty užité pro zobrazení nul a pólu a implementuje rozhraní pro jejich přesouvání.

6.4 Třída Filter

Třída implementující výpočetní jádro aplikace a zajištění závislosti mezi jednotlivými grafickými komponentami. Tato třída obsahuje veškeré matematické funkce pro výpočet jednotlivých charakteristik filtru a implementuje i chování tohoto filtru.

6.4.1 Impulsní charakteristiky

Pro výpočet této charakteristiky je využit jednoduchý princip. Na vstup vnitřní reprezentace filtru se jednoduše pošle signál s jednotkovým impulsem. Výstupní signál je poté využit jako impulsní odezva.

6.4.2 Frekvenční charakteristika

Pro výpočet frekvenční charakteristiky je použit algoritmus FFT. Pracuje se s dostatečným množstvím vzorků pro výsledné analogové zobrazení. Pro větší počet vzorků nebyl ovšem využit tzv. zero-padding, ale příslušně dlouhá impulsní odezva (často budeme pracovat s IIR filtry, proto toho využijeme).

6.4.3 Kořeny přenosové funkce

Pro výpočet kořenů polynomů přenosové funkce je využita třída `Polynom`. V této funkci jsou určeny koeficienty filtru předzpracovány do podoby polynomu, jenž může být příslušnou metodou třídy řešen. V obdobné funkci je tato problematika řešena opačně, kde na základě převzatých polynomů jsou určeny koeficienty filtru pro vnitřní reprezentaci.

6.5 Třída `DesignFilter`

V této třídě se nachází implementace návrhové techniky číslicových filtrů z kapitoly 3. Obsažené metody slouží pro generování jednotlivých okenních funkcí a výpočet impulsní odezvy požadovaného filtru. Pro výpočet ostatních charakteristik se již využívá třídy `Filter`.

6.6 Třídy `FFT`, `Polynom`

Implementace Diskrétní Fourierovy transformace a metod pro práci s polynomem. Kvůli vícenásobnému použití byly odděleny do vlastních tříd. Třída `FFT`, kde byl jako vzor využit [2], ovšem s úpravou pro její snazší a rychlejší použití v rámci této úlohy. Jedná se o implementaci Rychlé Fourierovy transformace pomocí „Motýlkového“ algoritmu.

`Polynom` implementuje práci s komplexním polynomem a to jak výpočet kořenů polynomu, tak i vytváření polynomu na základě zadaných kořenů. Pro výpočet kořenů polynomu byla využita externí knihovna `JScience` ([4]) a její rozšiřující kód, sloužící pro výpočet komplexních polynomů ([8]). Implementace funkce pro výpočet polynomu na základě kořenů byla vytvořena podle manuálu [7], kde jde v podstatě o postupné násobení kořenů.

6.7 Třída `ComplexNumber`

Třída pro reprezentaci komplexních čísel. Tato třída obsahuje implementaci všech nutných operací s komplexními čísly. Vnitřní reprezentace komplexního čísla je realizována jak algebraicky tak i geometricky. To umožňuje snazší práci s komplexními čísly v závislosti na povaze úlohy v jaké pracujeme (FFT pracuje s komplexními čísly v algebraickém tvaru, kdežto při zobrazování Frekvenční charakteristiky se nám více hodí tvar geometrický).

Kapitola 7

Výsledná aplikace a její použití

7.1 Ovládání aplikace

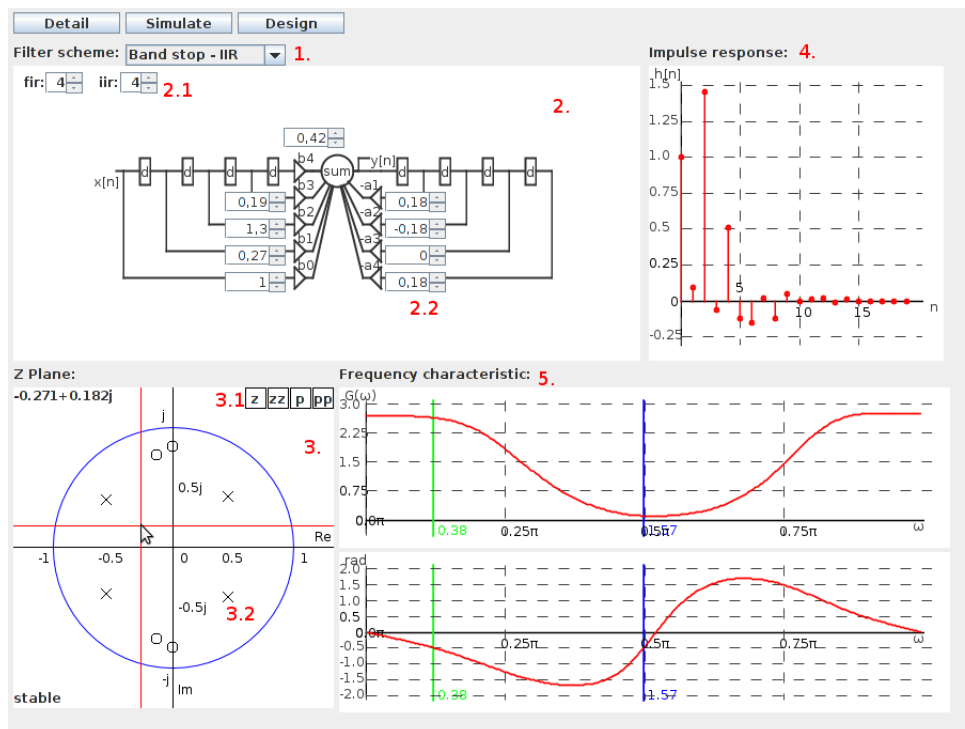
Výsledná aplikace je ovládána myší a reaguje na události na jednotlivých komponentách grafického rozhraní. Vstupní komponenty v jednotlivých záložkách (označení z obr. 7.1, 7.2, 7.3) jsou:

1. roletové menu (`JComboBox`) pro výběr předdefinovaných filtrů (1.)
2. číselníky (`JSpinner`) v komponentě `FilterSchem` (2.)
3. ikony (3.1) a zobrazení nul a pólu (3.2) v komponentě `UCircleDragDrop` (3.)
4. roletové menu (`JComboBox`) pro výběr vstupního signálu (7.) a číselníky (`JSpinner`) pro skládání kosinusovek
5. tlačítka (`JButton`) pro ovládání simulace (8.)
6. přepínače (`JRadioButton`) pro výběr typu filtru (9.)
7. vstup (`JTextField`) pro parametry filtru (10.)
8. roletové menu (`JComboBox`) pro výběr okenní funkce (11.)
9. tlačítko (`JButton`) pro spuštění výpočtu (12.)
10. tlačítko (`JButton`) pro export parametrů filtru do sekce Detail a Simulace (13.)

Na obrázcích 7.1, 7.2 a 7.3 jsou vyznačeny vstupní komponenty.

Dodejme, že komponenta s číslem 3 (`UCircleDragDrop`, na obr. 7.1) sloužící jako vstup i výstup demonstrace se může zdát nedostatečně zobrazená, co se týče kroku na osách. K přesnějšímu zobrazení hodnoty nuly, či pólu slouží zobrazení přesných souřadnic v komplexní rovině v levém horním rohu. V případě požadavku na větší přesnost lze komplexní rovinu přibližovat, a tak zjemnit krok při posunu nul a pólu. To umožňuje především studium krajních mezí stability rekurzivních filtrů. S touto komponentou je spojeno omezení, že přidávané nuly a póly mohou vytvořit maximální řád filtru podle schématu v 2.

Vstupní komponenta 7.1 umožňuje i ruční nastavení vstupního signálu jejím výběrem z roletového menu (7.).



Obrázek 7.1: Schéma a charakteristiky filtru.

7.2 Výstup aplikace

1. vykreslení schématu v komponentě `FilterSchem`
2. vykreslené grafy v komponentách `AnalogGraph`, `DiscreteGraph` a `DesignAnalogGraph`
3. výstup v komponentě `JTextArea`

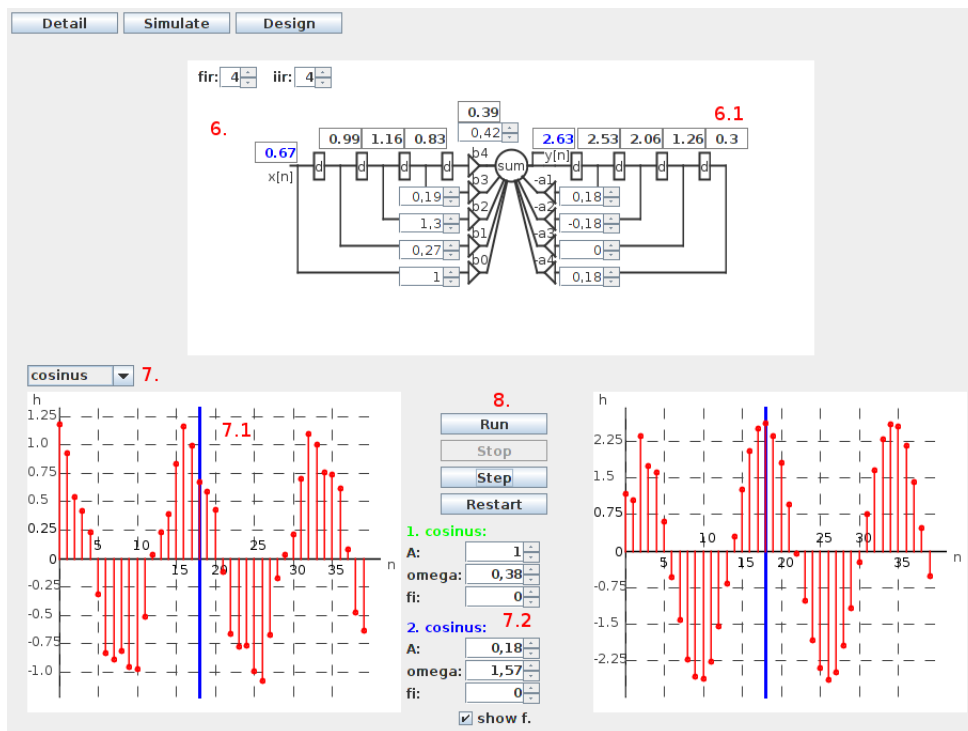
Zde uveďme jednu z možností výstupu impulsní odezvy, kde je možné impulsní odezvu zvětšit (z hlediska její délky). To umožňuje studium dlouhodobějšího účinku jednotkového impulsu na filtr, u filtrů s nekonečnou impulsní odezvou.

7.3 Scénář použití

Demonstrace nabízí poměrně širokou možnost využití. Zde uvedeme jen nástin možného použití v obrazných rysech.

Po spuštění demonstrace je filtr nastaven na jednoduchý sledovač signálu a všechny charakteristiky jsou vykresleny v určených komponentách.

Uživatel má dvě možnosti jak nastavit parametry daného filtru. První možností je nastavení řádu filtru konečné a nekonečné impulsní odezvy (2.1 na obr. 7.1) a posléze nastavení koeficientů b a a filtru. Druhou možností je přidání (3.1 na obr. 7.1) a nastavení poloh nul a pólů v komplexní rovině (3. na obr. 7.1). V obou případech dochází k okamžitému přepočtu a vykreslení charakteristik.



Obrázek 7.2: Průchod signálu filtrem.

Na druhé záložce lze na vstup vytvořeného filtru z předchozí části přivést vybraný vstupní signál. Je zde na výběr možnost *cosin*, jež umožňuje frekvence skládaných kosinovek zvýraznit na frekvenční charakteristice. Další možností této části je možnost sledovat průchod daného signálu filtrem. To lze provést buď automaticky nebo krokovo příchod jednotlivých vzorků. V případě, že zobrazení určitého vzorku není úplné (číslo je příliš velké), můžeme jej zobrazit v delším tvaru po najetí myši.

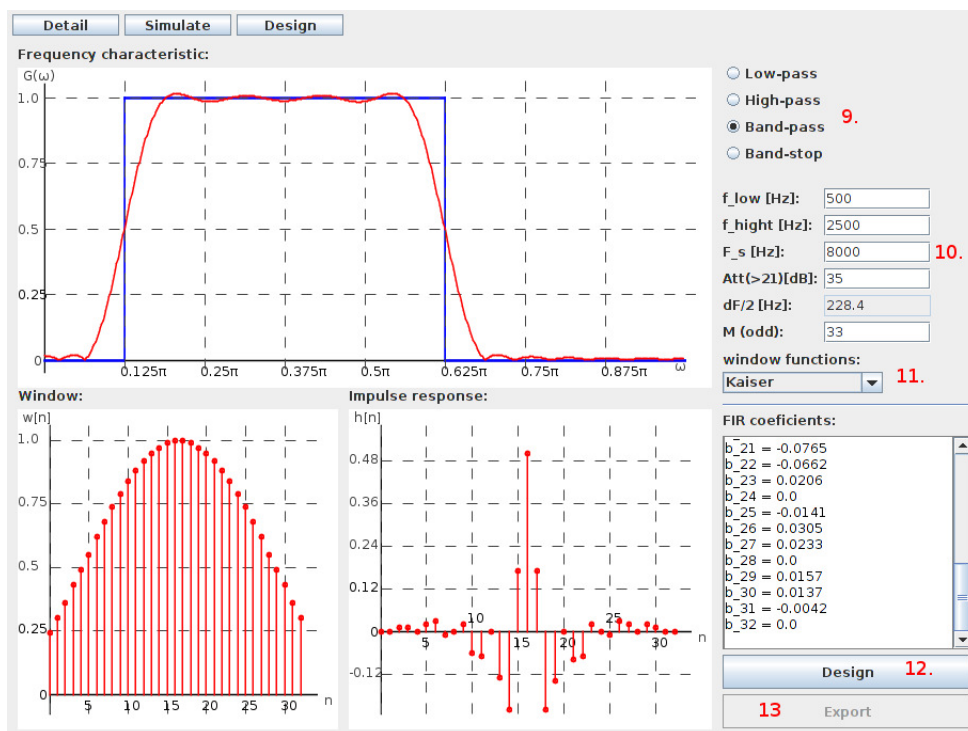
V poslední záložce je možno pomocí vstupních polí a přepínače nastavit parametry libovolného FIR filtru. Poté určeným tlačítkem spustíme návrh. Na rozdíl od předchozích dvou částí zde nedochází k okamžitému výpočtu charakteristik, ale je nutné výpočet spustit (z důvodů jednotné kontroly relevance zadaných parametrů). Pokud bude filtr v omezené délce do řádu třináct (maximální možná délka nastavitelná v záložce Detail), lze jej exportovat do předchozích dvou záložek a využít tak jejich možnosti.

7.4 Dostupnost demonstrace

Demonstrace je prozatím zpřístupněna na školních webových stránkách

<http://www.stud.fit.vutbr.cz/~xnovot96/ISS/>.

Stránka byla opatřena krátkým manuálem s popisem ovládání jednotlivých vstupních komponent a jejich limitů. Dále je manuál opatřen krátkým teoretickým úvodem, co jednotlivé zkratky a charakteristiky znamenají a jaký je tedy jejich teoretický význam. V obsahu lze nalézt lehký teoretický úvod do problematiky filtrace, to má za cíl pomoci uživateli rozvpomenout a zorientovat se v dané problematice.



Obrázek 7.3: Návrh FIR filtru.

Kapitola 8

Vyhodnocení aplikace

Pro vyhodnocení výsledné aplikace, byla aplikace s jednoduchým návodem použití vystavena na internet spolu s odkazem na dotazník zkoumající její přínos. Tyto odkazy byly poté zveřejněny na studenském fóru.

8.1 Dotazník

Dotazník byl vytvořen, aby prověřil přívětivost aplikace a i její přínos ke studiu dané problematiky. Kvůli jednoduchosti obsahoval pouze několik otázek, zaměřených na konkrétní aspekty. Hodnocení jednotlivých aspektů 1 – nejlepší, 5 – nejhorší. Hlavním cílem bylo zjistit, do jaké míry se povedlo splnit cíle stanovené při návrhu této demonstrační aplikace.

1. Jak hodnotíte přívětivost vzhledu demonstrace? (1...5)
2. Jak hodnotíte ovládání demonstrace ? (1...5)
3. Jak hodnotíte zobrazení charakteristik? (1...5)
4. Jak by jste ohodnotili přínos aplikace pro výuku dané problematiky? (1...5)
5. Co se Vám na demonstraci líbí?
6. Jmenujte alespoň jednu věc, která se Vám na demonstraci nelíbila.
7. Připomínky.
8. Jaký byl Váš vztah k předmětu ISS? (1...5)

8.2 Vyhodnocení dotazníku

Dotazník byl vyplněn třinácti lidmi. Z toho většina odpověděla na všechny otázky. Jedna osoba se zúčastnila testu s mým dozorem. Výsledky dotazníku jsou shrnuty v tabulce 8.1.

Všechny odpovědi najdeme v dodatku B.

Z osobního testu s testovacím uživatelem bylo zjištěno, že na první pohled po spuštění aplikace je pro uživatele lehce matoucí. Ovládání nebylo shledáno příliš intuitivní, v případě, že chybí znalosti z dané problematiky. Po přečtení přiloženého krátkého manuálu nebyl s ovládáním demonstrace problém, ani s odečtením demonstrovovaných hodnot.

Č. ot.	Otázka	Prům. výsledek
1.	Přívětivost	2,08
2.	Ovladatelnost	2,75
3.	Charakteristiky	1,67
4.	Přínos	1,61

Tabulka 8.1: Průměrné výsledky jednotlivých otázek.

Z textových otázek vyplývá, že uživatelé měli občas problém s ovládáním aplikace, či s uváděnými teoretickými popisy. Většina problému byla zřejmě způsobena nečtením přiloženého manuálu, který bylo nutné na stránce s umístěným appletem zvýraznit. Na druhou stranu byli spokojeni se zobrazením charakteristik, možností ručně nastavit vstupní signál a s okamžitým přepočítáváním charakteristik. Z výsledků dotazníku můžeme usoudit, že aplikace splňuje cíle stanovené v návrhu a mohla by být přínosná při výuce dané problematiky.

Kapitola 9

Závěr

9.1 Shrnutí

Primárním úkolem této práce bylo vytvořit výukovou demonstraci diskrétní lineární filtrace a co nejnázorněji demonstrovat její problematiku. Výsledná demonstrace byla studenty kladně ohodnocena a shledána jako přínosná do dané problematiky. Při vývoji jsem se procvičil v jazyce Java a hlavně v dané problematice číslicové filtrace, i výpočtu charakteristik a návrhu těchto filtrů. V průběhu jsem si zopakoval část teorie z předmětu ISS a nastudoval několik článků a knih pro potřebný teoretický základ. Dále jsem vyzkoušel několik dostupných appletů se snahou vyjít z jejich pozitivních a negativních vlastností ve svém návrhu.

9.2 Budoucí práce

V brzké době by bylo vhodné doplnit aplikaci o integrovanou nápovědu, či možnost vytvořené filtry ukládat. V budoucnu by bylo možné applet doplnit o praktičtější možnosti otestovat navržený filtr na akustickém signálu. Další možností by bylo doplnit návrhovou část o návrh filtrů s nekonečnou impulsní odezvou, případně tuto možnost doplnit do sekce Detail a tak rozšířit možnost vstupu pro nastavení filtru, třeba přes impulsní odezvu, či frekvenční charakteristiku.

Literatura

- [1] Digital Filter Design - Finite Impulse Response (FIR) Filter. [online], (2012), [cit. 2012-04-15].
URL <http://www.mikroe.com/eng/chapters/view/72/chapter-2-fir-filters/>
- [2] *FFT.java*. 2017, [online], Verze 1.2.18 (2017), rev. Feb 6, 2007, [cit. 2012-04-15].
URL <http://www.ee.columbia.edu/~ronw/code/MEAPsoft/doc/html/files.html>
- [3] A.R.Collins: Digital Filter Design. [online], [cit. 2012-04-15].
URL <http://arc.id.au/FilterDesign.html>
- [4] Dautelle, J.-M.: *JScience*. 2011, [online], Verze 4.3 (2011), rev. October 19, 2011, [cit. 2012-04-15].
URL <http://jscience.org/>
- [5] III, J. O. S.: SPECTRAL AUDIO SIGNAL PROCESSING - Window Method for FIR Filter Design. [online], (2011), rev. 2012-01-15, [cit. 2012-04-15].
URL https://ccrma.stanford.edu/~jos/sasp/Window_Method.html
- [6] Jan, J.: *Číslíková filtrace, analýza a restaurace signálů*. Brno: VUTIUM, druhé vydání, 2002, ISBN 80-214-1558-4.
- [7] The MathWorks, Inc.: *poly - Polynomial with specified roots*. 2012.
URL <http://www.mathworks.com/help/techdoc/ref/poly.html>
- [8] Matthews, J. B.: *Polynomial Roots*. 2012, [online], Verze 2.1 (2012), rev. 1-Jan-2010, [cit. 2012-04-15].
URL <http://sites.google.com/site/drjohnbmatthews/polyroots/source>
- [9] Phuong, N. H.: FIR FILTER DESIGN: THE WINDOW DESIGN METHOD. [online], rev. Jul 8, 2009, [cit. 2012-04-15].
URL <http://cnx.org/content/m28304/latest/>
- [10] Černocký, J.: Stránka pro studenty kursu Signály a systémy - ISS: Texty k přednáškám [online].
<http://www.fit.vutbr.cz/study/courses/ISS/public/#lectures>.

Příloha A

Obsah CD

- BP.pdf — elektronická verze tohoto textu
- doc — zdrojové kódy toho textu
- demo — přeložená aplikace
- projekt — zdrojové soubory aplikace

Příloha B

Výsledky dotazníku

V této části uvedu podrobné needitované odpovědi testujících uživatelů.

1. Přívětivost	2. Ovladatelnost	3. Charakteristiky	4. Přínos	8. ISS
1	2	2	1	2
2	2	1	1	3
1	1	1	1	1
1	5	1	1	3
5	5	4	4	2
2	2	2	1	1
4	4	3	3	3
2	3	2	1	4
2	2	1	1	2
n	n	n	n	n
1	1	1	1	5
1	3	1	1	3
2	3	1	2	3
2,08	2,75	1,67	1,5	2,67

Tabulka B.1: Výsledky známkových otázek.

5. otázka: Co se Vám na demonstraci líbí?

- „Zobrazená závislost mezi grafy.“
- „Zobrazení charakteristik, kreslení vstupního signálu, show f., návrh vlastního filtru“
- „Pacilo sa mi, ze aj ked som ledva presiel ISS, tak som si podla toho 'schematka' spomenul o co ide.“
- „UI, vzhled“
- „Zadavani koeficientu filtru“
- „názorné grafy,“
- „přehlednost, jednoduchost“

- „Tak celkem se mi na ni nelíbí nic.“
- „Zavislost charakteristik na zmeny.“
- „charakteristiky“

6. otázka: Jmenujte alespoň jednu věc, která se Vám na demonstraci nelíbila.

- „Trochu komplikovaní práce s jednotkovou kružnicí.“
- „Zobrazení průběhu simulace. především bych požadoval posun vstupního signálu na výstupní.“
- „nenašel jsem možnost jak si vytvořit vlastní filtr (pokud to teda jde)“
- „GUI: Misto tlačítek Detail Simulate Design by mohly byt taby.“
- „design“
- „vhodnější zadávání čísel v tom diagramu“
- „hromada zkracenyh nicnerikajicich nazvu jako fir, iir, Fs, M(odd)“

7. otázka: Připomínky.

- „Tooltip help u jednotlivých funkcí.“
- „multilingual“
- „* Jaký bude přínos do ISS si netroufnu odhadnout. ISS mám dovo za sebou a netroufám si ani odhadovat zda to všechno od oka funguje dobře. A u většiny ani nevím co co znamená :-D Ale hezky se to hýbe ;) - proto neutrál, čili za 3. * Kapitola "Velmi stručný návod a popis" je schovaná. Troufám si tipnout, že si ji spousta lidí nevšimne. Třeba pomůže maličkost jako dát nad applet odkaz s názvem jako Stručný návod, Popis aplikace nebo "Popis co v aplikaci vidíte" apod. * V návodu jsem zahlédl "Klikem pravým tlačítkem myši na zobrazení Impulsní odezvy zobrazíte"- ale mě to funguje i levým tlačítkem :-D * Návod jsem nečetl. Ae vypadá rozumně, když tam jsou obrázky. Možná jen jeden návrh, kdyby se autor nudil. Rozdělit na podkapitoly (1 podkapitola = 1 graf/nastavovátka). A stručně popsta co tam je vidět, definiční obor a obor hodnot, kterých může být dozaženo, jak se to ovládá...“
- „Mozna vice moznosti vyzkouseni filtru.“
- „nelze si sam uložit nastavení filtru a pote si je nacist“