



M Ű E G Y E T E M 1 7 8 2

Budapesti Műszaki és Gazdaságtudományi Egyetem  
Méréstechnika és Információs Rendszerek Tanszék

**Digitális szűrők - (BMEVIMIM278)**  
**FIR-szűrő tervezése ablakozással**  
Házi Feladat

Név: Szőke Kálmán Benjamin  
Neptun: SLZ0UE  
Dátum: 2014. december 17.

# Tartalomjegyzék

<b>1. Elméleti összefoglaló</b>	<b>1</b>
1.1. Tervezés Fourier sorfejtéssel . . . . .	1
1.2. Tervezés ablakozással . . . . .	4
<b>2. Megvalósítás</b>	<b>5</b>
2.1. Matlab függvény használata . . . . .	5
2.2. Működés releváns példák segítségével . . . . .	5
<b>3. Melléklet</b>	<b>10</b>

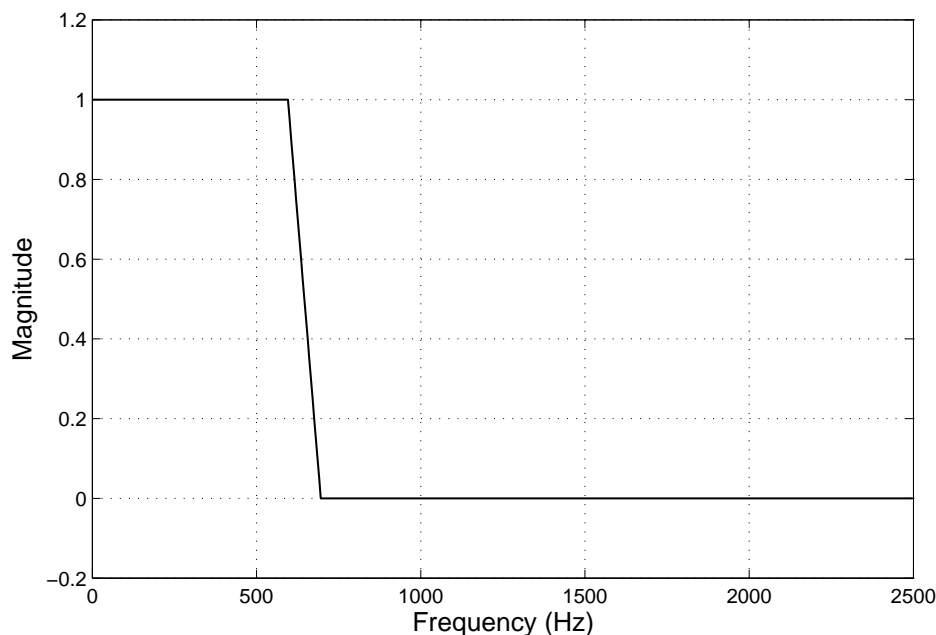
## Ábrák jegyzéke

1. $H_d(\omega)$ (terv) . . . . .	1
2. $g(k)$ . . . . .	2
3. $G(\omega)$ (csonkolás utáni eredmény) . . . . .	3
4. Különböző ablakfüggvények eredménye . . . . .	4
5. Tervezett aluláteresztő szűrő amplitúdó menete . . . . .	6
6. Tervezés eredménye hamming ablakfüggvényt használva . . . . .	7
7. Szűrés eredménye . . . . .	7
8. Sávvárási szűrő terve . . . . .	8
9. Sávvárási szűrő eredménye hamming ablakfüggvényt használva . . . . .	9

# 1. Elméleti összefoglaló

## 1.1. Tervezés Fourier sorfejtéssel

Legyen az amplitúdó követelményt leíró függvény  $H_d(\omega)$ . Ez egy általunk (a tolerancia séma közepében felvett) valós, tipikusan szakaszonként konstans értékű, a mintavételi frekvencia szerint periodikus függvény. Ez a függvény előállítható Fourier-sorával:



1. ábra.  $H_d(\omega)$  (terv)

$$H_d(\omega) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} h_d(n) e^{-j\omega n} dn$$

A Fourier-sor együtthatói:

$$h_d(n) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\infty}^{\infty} H_d(\omega) e^{-j\omega n} d\omega$$

Mivel  $H_d(\omega)$  valós, páros függvény, ezért a  $h_d(n)$  sorozat is valós, páros sorozat, vagyis  $h_d(-n) = h_d(n)$ . Első lépésben az átviteli függvényt a  $H_d(\omega)$  véges Fourier-sorával fogjuk közelíteni. Az így kapott véges, nem-kauzális sorozatot ezután az időtartományban eltoljuk annyival, hogy a sorozat kauzális (realizálható) legyen.

$H_d(\omega)$ -át valós függvénynek vettük fel, annak fázisa azonosan zérus volt. Az időtartományban eltoltsorozathoz tartozó átviteli függvény fáziskarakterisztikája az eltolási tételnek megfelelően, egzaktul lineáris lesz. A fáziskarakterisztika meredeksége (a csoport futási idő) az eltolás nagyságával egyezik meg. A szűrő által okozott jel késleltetés

jelentős lesz, melynek nagysága csak a tervezés során alakul ki (ugyanis a választott fokszámtól függ). A fenti gondolatmenetet követve válasszuk a szűrő fokszámát páratlanra ( $N - 1 = 2R$ )!

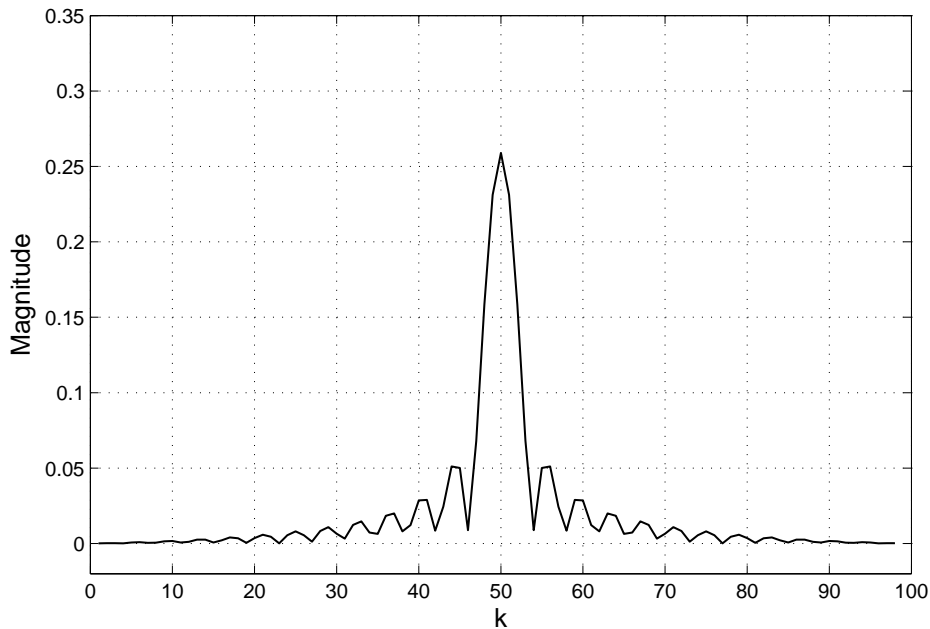
A megengedett kauzális  $H(z)$  átviteli függvény így a következő:

$$H(z) = z^{-R} \sum_{n=0}^{N-1} h(n) z^{-(n-R)} = z^{-R} G(z)$$

$$G(z) = \sum_{k=-R}^R h(k+R) z^{-k} = \sum_{k=-R}^R g(k) z^{-k}$$

$$g(k) = h(k+R), \quad k = -R, \dots, R$$

A  $g(k)$  sorozatot az eltolási tétel segítségével állítottuk elő,  $h(n)$  eltolásával. A frekvencia



2. ábra.  $g(k)$

tartományba áttérve  $H(\omega)$  a következő ( $k = n - R$ ):

$$H(\omega) = e^{-j\omega R} G(\omega)$$

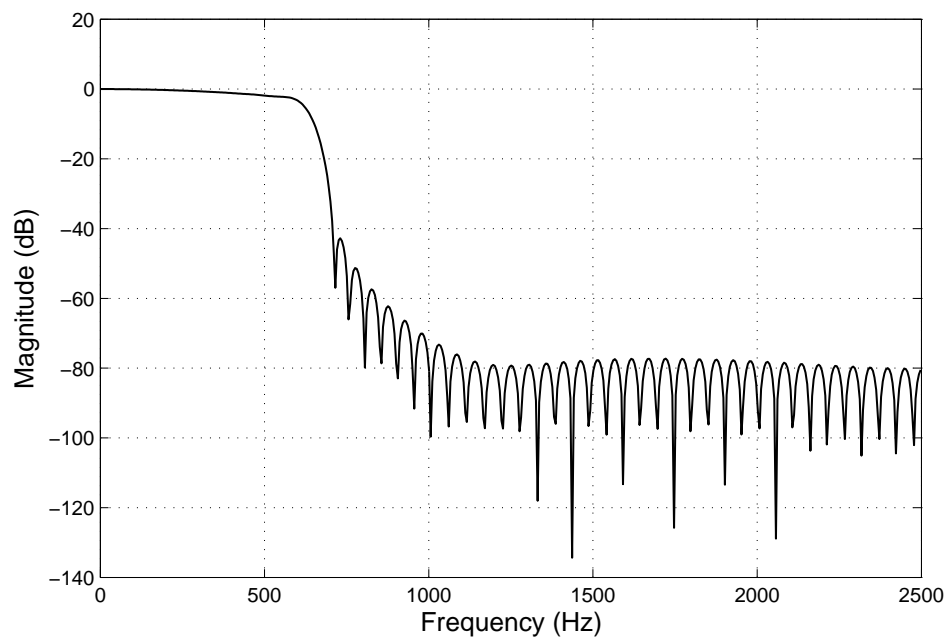
$$G(\omega) = \sum_{k=-R}^R g(k) e^{-jk\omega}$$

A szűrő  $\varphi(\omega)$  fáziskarakterisztikája lineáris:

$$\varphi(\omega) = -\omega R$$

A sorfejtést megfelelően nagy indexhatárig ( $R$ ) elvégezve:

$$G(\omega) \approx H_d(\omega)$$



3. ábra.  $G(\omega)$  (csonkolás utáni eredmény)

```
a = [ 1 1 0 0 ];  
Fs = 5000;  
f = [ 0 600 700 Fs/2 ];  
L = 1000;  
N = 99;
```

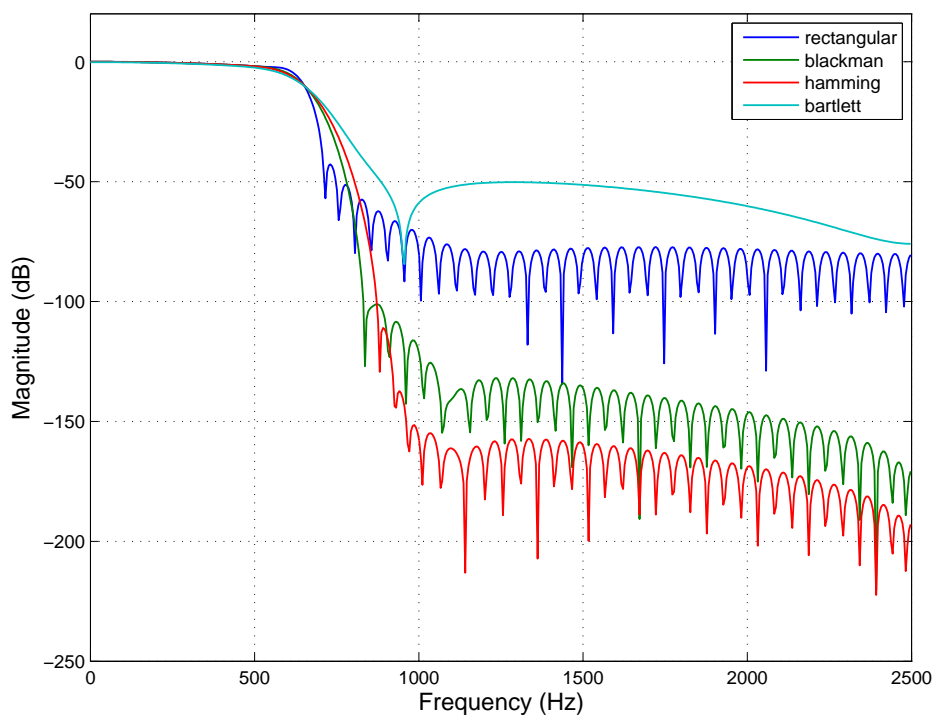
## 1.2. Tervezés ablakozással

A FIR szűrők ablakozással történő tervezését úgy fogjuk végezni, hogy a kívánt  $H_d(\omega)$  karakterisztikát Fourier-sorba fejtjük, majd a  $h_d(k)$  együtthatókat egy megfelelően választott  $w(k)$  ablakfüggvénnyel súlyozzuk.

$$h_d(n) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{-\pi}^{\pi} H_d(\omega) e^{j\omega n} d\omega$$

$$g(k) = w(k) \cdot h_d(k)$$

Az ablakozással a szűrő erősítési szintje megváltozik. Megfelelő ablakfüggvény választása mellett így a Gibbs oszcilláció csökkenthető a záró tartományban.



4. ábra. Különböző ablakfüggvények eredménye

```
a = [ 1 1 0 0 ];  
Fs = 5000;  
f = [ 0 600 700 Fs/2 ];  
L = 1000;  
N = 99;
```

## 2. Megvalósítás

### 2.1. Matlab függvény használata

Az általam készített `myfir()` Matlab FIR szűrő tervező függvényhez 6 paramétert kell a tervezés elején rögzítenünk. Ezek közül az első a kívánt amplitúdó karakterisztika (**a**) 0 és 1 numerikus értékekkel jellemezve és egy vektorba tárolva, második az ezekhez a tartományokhoz tartozó frekvenciák (**f**) szintén vektorba tárolva, továbbá a mintavételi frekvencia (**Fs**), az amplitúdó követelményt leíró  $H_d(\omega)$  terv függvény diszkrét nagysága (**L**), az ablakfüggvény diszkrét nagysága (**N**), és hatodikként megadhatjuk az alkalmazandó ablakfüggvény típusát is ('**rectangular**', '**blackman**', '**hamming**', '**bartlett**').

Amennyiben az utolsó paramétert nem adjuk meg, úgy automatikus a négyzetleges ('**rectangular**') ablakfüggvénnyel történik a tervezés. A függvény eredményként a kívánt (**N**) foksámú szűrő együtthatóit adja vissza.

```
a = [ 1 1 0 0 ];
Fs = 5000;
f = [ 0 600 700 Fs/2 ];
L = 1000;
N = 99;
h = myfir( a, f, Fs, L, N, 'hamming' );
```

### 2.2. Működés releváns példák segítségével

A működős teszteléséhez generáltam egy  $f_1 = 100 \text{ Hz}$ -es és egy  $f_2 = 900 \text{ Hz}$ -es szinuszjelet. Ezek összeadása után egy aluláteresztő szűrővel a 900 Hz-es szinuszt leszűrtem hamming ablakot használva. Végeredményben sikeresen visszakaptam 100 Hz-es frekvenciájú komponenst, a tervezési eljárás során várható késleltetéssel együtt.

```
close all
clear all

a = [ 1 1 0 0 ];
Fs = 5000;
f = [ 0 600 700 Fs/2 ];
L = 1000;
N = 99;
h = myfir( a, f, Fs, L, N, 'hamming' );

Ts=1/Fs;
f1=100;
f2=900;
t = 0:Ts:10*(1/f1);
x100=2*sin(2*pi*f1.*t);
x900=0.5*sin(2*pi*f2.*t);
x=x100+x900;
y = filter(h,1,x);

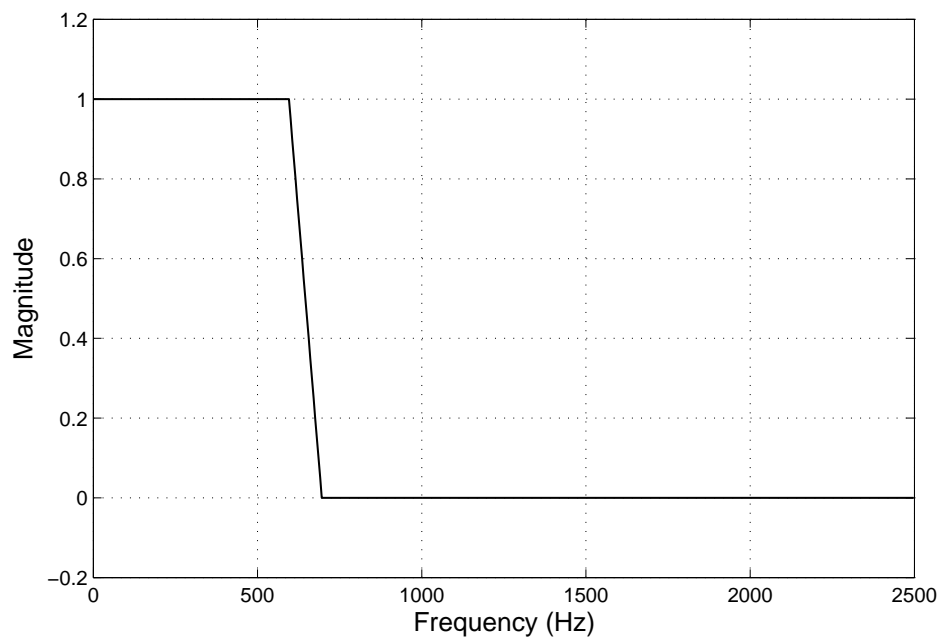
figure;
```

```

subplot(2,1,1);
plot(t,x,'k','LineWidth',1)
title('Szűrés előtti jel');
ylabel('Magnitude','FontSize',12)
xlabel('Time (sec)','FontSize',12)

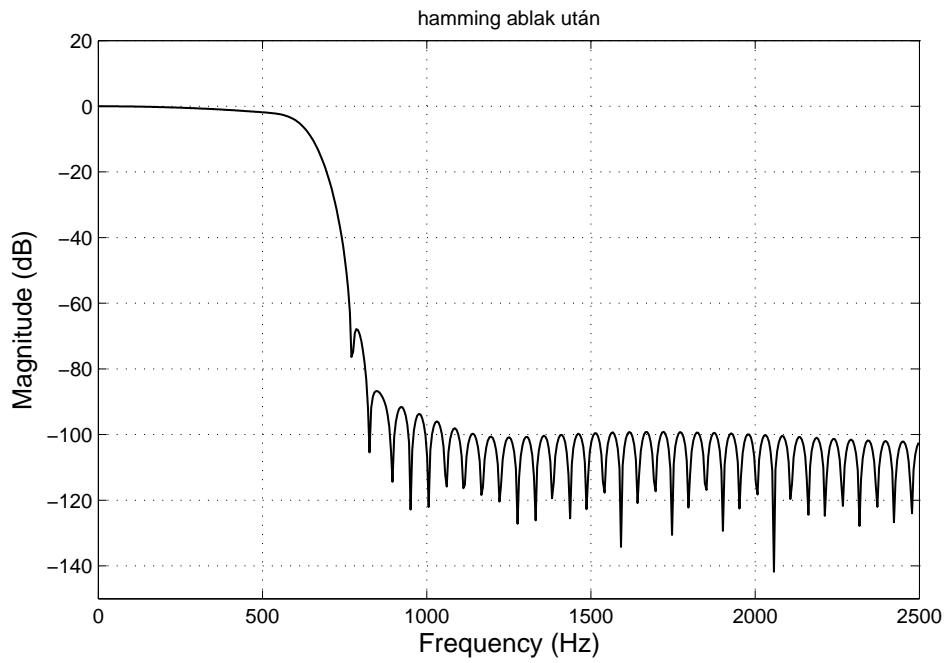
subplot(2,1,2);
plot(t,y,'k','LineWidth',1)
title('Szűrés utáni jel');
ylabel('Magnitude','FontSize',12)
xlabel('Time (sec)','FontSize',12)

```

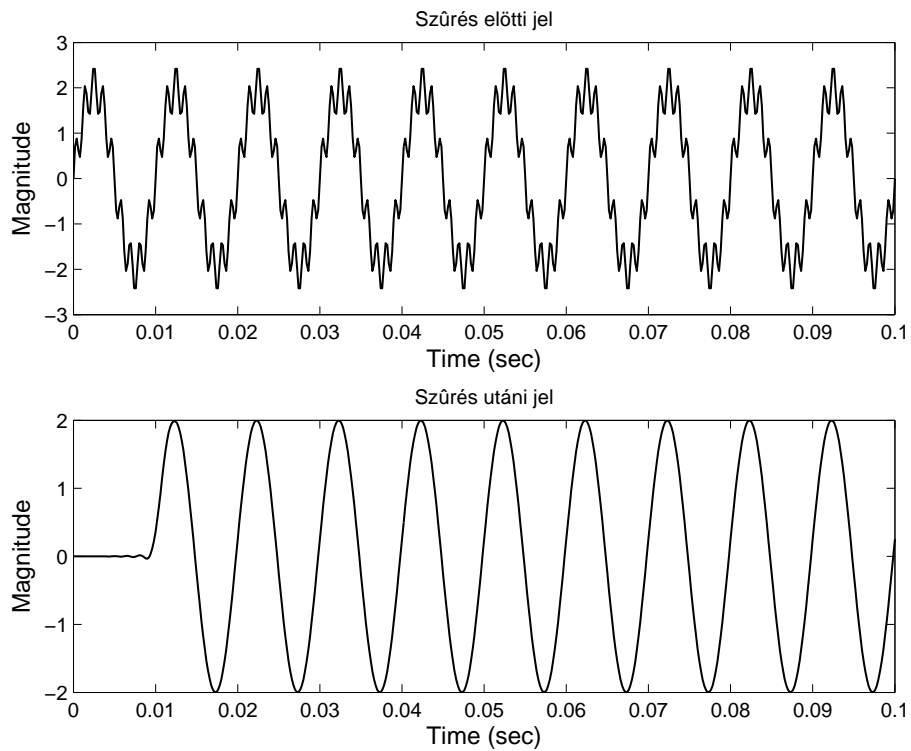


5. ábra. Tervezett aluláteresztő szűrő amplitúdó menete





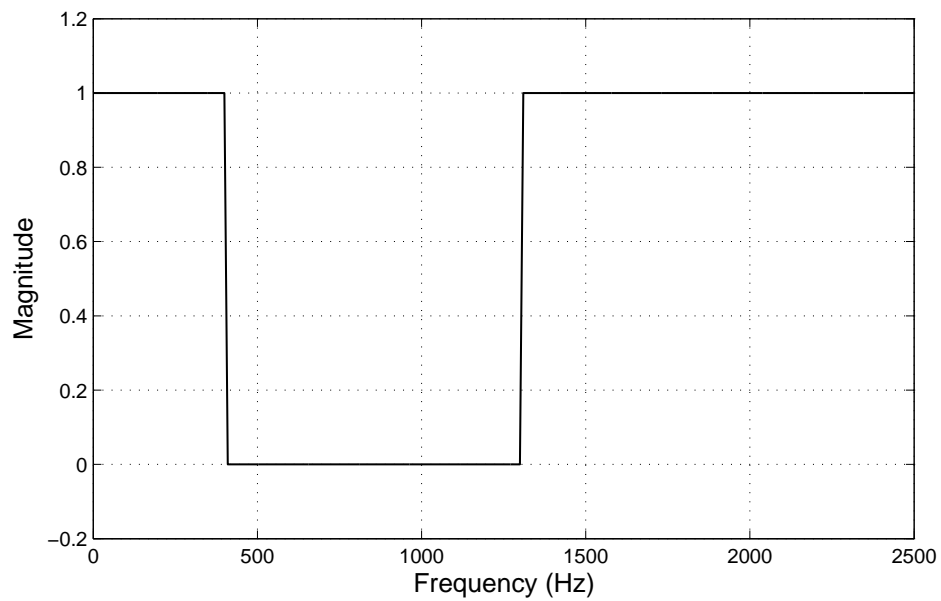
6. ábra. Tervezés eredménye hamming ablakfüggvényt használva



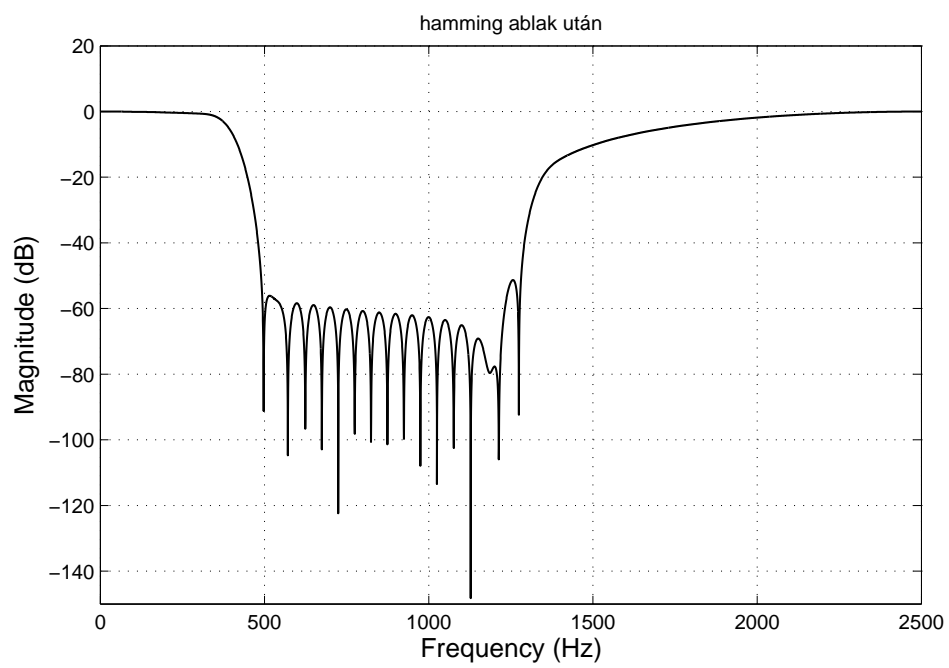
7. ábra. Szűrés eredménye

Az általam elkészített Matlab FIR szűrő tervezővel tetszőleges amplitúdó menet tervezhető.

```
a = [ 1 1 0 0 1 1 ];  
Fs = 5000;  
f = [ 0 400 410 1300 1310 Fs/2 ];  
L = 10000;  
N = 99;  
h = myfir( a, f, Fs, L, N, 'hamming' );
```



8. ábra. Sávváros szűrő terve



9. ábra. Sávkészítő szűrő eredménye hamming ablakfüggvényt használva

### 3. Melléklet

#### Matlab kód

```
function [ g_win ] = myfir( a, fd, Fs, L, N, win )

if nargin < 6
    win = 'rectangular';
end

close all
delta_f = Fs/(L-1);
frek = 0:delta_f:Fs;
leng = length(frek);
halfleng = leng/2;

if( leng < N )
    disp('N túl nagy');
    return;
end

fd_size = length(fd);
for i=1:fd_size
    if( Fs/2 < fd(i) )
        disp('Fs kicsi');
        disp(Fs);
        return;
    end
end

d = a(1) * ones(1,L);
k = length(a);
for i=2:k

    if a(i-1)~=a(i)
        x0=round(fd(i-1)/delta_f);
        x1=round(fd(i)/delta_f);

        p = polyfit([x0 x1],[a(i-1) a(i)],1);

        x=x0:1:x1;
        d( x0 : x1) = polyval(p,x);
        d( x1 : end) = a(i);

    else
        x=round(fd(i)/delta_f);
        d( x : end) = a(i);
    end
end
d((L/2)+1:end)=fliplr( d(1:(L/2)) );
```

```

figure;
plot(frek(1:half leng), d(1:half leng), 'k', 'LineWidth', 1);
title('H_d - tervek')
ylabel('Magnitude', 'FontSize', 13)
xlabel('Frequency (Hz)', 'FontSize', 13)
grid on

hd = real(iff(d));
leng_hd = length(hd);

figure;
plot(frek, abs(hd), 'k', 'LineWidth', 1);
title('h_d')
ylabel('Magnitude', 'FontSize', 13)
xlabel('Frequency (Hz)', 'FontSize', 13)
grid on

h = zeros(1, L);
g = [ hd(round(leng_hd - N/2 + 1):end), hd(round(1:N/2)) ];
g_size = length(g);
h((L/2) - (g_size/2) : (L/2) + (g_size/2) - 1) = g;

figure;
plot(abs(g), 'k', 'LineWidth', 1);
title('g - csonkolás')
ylabel('Magnitude', 'FontSize', 13)
xlabel('N', 'FontSize', 13)
grid on

H0 = real(fft(h));

figure;
plot(frek(1:half leng), 20*log10(abs(H0(1:half leng))), 'k', 'LineWidth', 1);
title('H - csonkolás után')
ylabel('Magnitude (dB)', 'FontSize', 13)
xlabel('Frequency (Hz)', 'FontSize', 13)
grid on

switch win
case 'blackman'
    w = blackman(g_size)';
    g_win = h((L/2) - (g_size/2) : (L/2) + (g_size/2) - 1).*w;
    h((L/2) - (g_size/2) : (L/2) + (g_size/2) - 1) = g_win;
case 'hamming'
    w = hamming(g_size)';
    g_win = h((L/2) - (g_size/2) : (L/2) + (g_size/2) - 1).*w;
    h((L/2) - (g_size/2) : (L/2) + (g_size/2) - 1) = g_win;
case 'bartlett'
    w = bartlett(g_size)';
    a_win = h((L/2) - (a_size/2) : (L/2) + (a_size/2) - 1).*w;
    h((L/2) - (a_size/2) : (L/2) + (a_size/2) - 1) = a_win;
case 'kaiser'
    w = kaiser(g_size)';

```

```

        g_win = h((L/2)-(g_size/2):(L/2)+(g_size/2)-1).*w;
        h((L/2)-(g_size/2):(L/2)+(g_size/2)-1) = g_win;
    otherwise
        g_win = g;
end
H = real(fft(h));

f=frek(1:halfleng);
figure;
plot(frek(1:halfleng),20*log10(abs(H(1:halfleng))), 'k', 'LineWidth',1);
title(['H - csonkolás és ',win,' ablak után'])
ylabel('Magnitude (dB)', 'FontSize',13)
xlabel('Frequency (Hz)', 'FontSize',13)
grid on

end

```