

信号処理 II フルレポート (1)

2022531047

中山 涼太

2025 年 11 月 27 日

課題 1

重み付き最小自乗法による最適なフィルタ係数の導出式を求めよ。

最小自乗法は自乗誤差が最小となるパラメータを求める問題であり、式(1)で表される計算で処理される。

$$\min_a E = \int_{-\pi}^{\pi} |W(\omega)(H(\omega) - D(\omega))|^2 \quad (1)$$

$$H(\omega) = a_0 + a_1 e^{-j\omega} + a_2 e^{j2\omega} + \cdots + a_N e^{-jN\omega}$$

$D(\omega)$: 所望周波数特性

$W(\omega)$: 重み関数

E : 評価関数

ここで、 $H(\omega_k)$ を次のように行列表現する。

$$\begin{aligned} \mathbf{a} &= [a_0 \ a_1 \ \cdots \ a_N]^t \\ \mathbf{q}_k &= [1 \ e^{j\omega_k} \ e^{j2\omega_k} \ \cdots \ e^{jN\omega_k}]^t \\ H(\omega_k) &= \mathbf{q}_k^t \mathbf{a} \end{aligned}$$

\mathbf{a} はフィルタ係数を並べたベクトル、 \mathbf{q}_k は周波数点 ω_k の値を並べたベクトルである。さらに \mathbf{q}_k を並べたベクトルを \mathbf{Q} とすると、

式(1)を次のように行列表現する。

$$E'' = \sum_{k=0}^{L-1} |W(\omega_k)(H(\omega_k) - D(\omega_k))|^2 \quad (2)$$

ここで、 $\mathbf{W} = \text{diag}W(\omega_k)$ 、 $\mathbf{E} = \mathbf{W}(\mathbf{Q}\mathbf{a} - \mathbf{d})$ より、

$$E'' = (\mathbf{Q}\mathbf{a} - \mathbf{d})^t \mathbf{W}^t \mathbf{W}(\mathbf{Q}\mathbf{a} - \mathbf{d}) \quad (3)$$

ここで、 $\mathbf{W} = \text{diag}W(\omega_k)$ は対角行列のため、 $\mathbf{W} = \mathbf{W}^t$ である。したがって、

$$E'' = (\mathbf{Q}\mathbf{a} - \mathbf{d})^t \mathbf{W}^2 (\mathbf{Q}\mathbf{a} - \mathbf{d}) \quad (4)$$

$$= \mathbf{a}^t \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q} \mathbf{a} - 2\mathbf{a}^t \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} + \mathbf{d}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} \quad (5)$$

と整理できる。 $\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q}$ が常に対称行列であることより、評価関数を \mathbf{a} で偏微分すると、次の式が得られる。

$$\frac{\partial E''}{\partial \mathbf{a}} = \left[\frac{\partial E''(\mathbf{a})}{\partial a_0} \ \frac{\partial E''(\mathbf{a})}{\partial a_1} \ \cdots \ \frac{\partial E''(\mathbf{a})}{\partial a_N} \right]^t = 2\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q} \mathbf{a} - 2\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} \quad (6)$$

これが 0 となる \mathbf{a} が最小自乗解であるので、

$$2\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q} \mathbf{a} - 2\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} = 0 \quad (7)$$

$$\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q} \mathbf{a} - \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} = 0 \quad (8)$$

$$(\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q})^{-1} \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q} \mathbf{a} = (\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q})^{-1} \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} \quad (9)$$

$$\mathbf{a} = (\mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{Q})^{-1} \mathbf{Q}^t \mathbf{W}^2 \mathbf{d} \quad (10)$$

と \mathbf{a} が求められる。

課題 2

重み付き最小自乗法によるローパスフィルタの設計プログラムを完成させよ。

課題 1 で導出した a を用いたローパスフィルタのプログラムが以下のプログラム 1 である。

プログラム 1: Weighted Least Squares Lowpass Filter

```
1 N = 24; % Number of filter coefficients (filter length 2N-2)
2 L = 1024; % Number of frequency samples
3 dw = pi / (L-1);
4 wp = 0.25; % Passband edge
5 ws = 0.29; % Stopband edge
6
7 pe = ceil(wp * L);
8 se = ceil(ws * L);
9
10 d = [ones(pe, 1); zeros(L-pe, 1)]; % Desired frequency response
11 Q = [ones(L, 1) cos((0:L-1)' * (1:(N-1)) * dw)]; % Matrix of specified frequency
   components
12
13 pm = 0.1; % Passband weight
14 sm = 1.0; % Stopband weight
15 w = [pm*ones(pe, 1); zeros(se - pe, 1); sm*ones(L - se, 1)]; % Weight vector
16 W = diag(w); % Diagonal matrix from weight vector
17
18 a = (Q' * W^2 * Q) \ (Q' * W^2 * d); % Estimate filter coefficients using weighted
   least squares
19
20 coef = [flipud(a(2:end))/2; a(1); a(2:end)/2]; % Symmetric filter coefficients, length
   2N-2
21
22 H = fft(coef, 2*L); % Frequency response of the designed filter
23 figure(1); plot(1:length(H(1:L)), abs(H(1:L)), 1:length(H(1:L)), d)
```

課題 3

最小自乗法によるローパスフィルタと、重み付き最小自乗法によるローパスフィルタの結果を比較し、その違いについて報告せよ。また、なぜ設計結果に違いが生じるのか考察せよ。ただし、各フィルタは下記の設定で設計すること。

- フィルタ係数の数 : $N = 24$
- 周波数サンプル数 : $L = 1024$
- 通過域のエッジ : $\omega_p = 0.25\pi$
- 阻止域のエッジ : $\omega_s = \{0.29\pi, 0.32\pi, 0.35\pi\}$

重み付き最小自乗法による設計のみ、阻止域のエッジを変えたときの結果も報告すること。

与えられた条件で作成した最小自乗法によるローパスフィルタ（図 1）、重み付き最小自乗法によるローパスフィルタ（図 2 (a,b,c)）の周波数特性を示したグラフをそれぞれ下に示す。

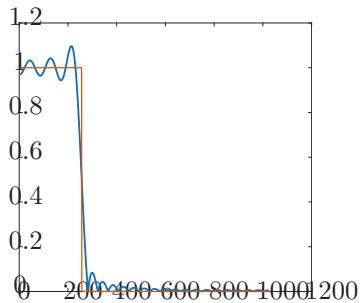


図 1: 最小自乗法によるローパスフィルタ

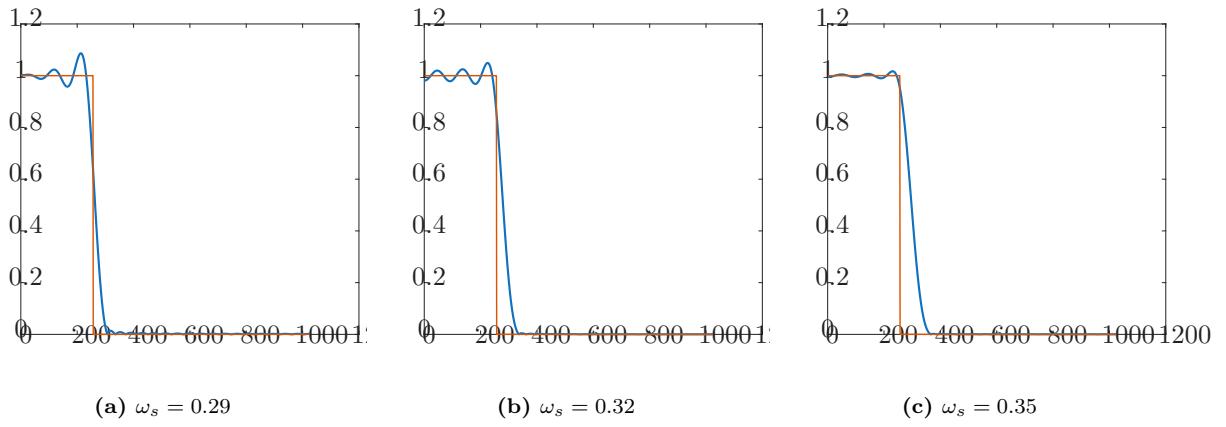


図 2: 重み付き最小自乗法によるローパスフィルタ
 $\alpha = 0.1, \beta = 1.0$

課題 4

応用課題