Projeto de Filtros Digitais para Imagens

Marcelino Andrade Pedro Berger

Tópicos

- Introdução;
- Fundamentos Matemáticos;
- Filtros FIR;
- Filtros IIR;
- Exemplos de Aplicações.

Introdução

A Imagem Digital



- Aplicações de Filtros em Imagens:
 - Realce: suavização, bordas...
 - Restauração: ruído branco, ruído de quantização...

- Operador de Adição:
- Operador de Multiplicação:
- Operador de Deslocamento:

$$y(n_1, n_2) = x(n_1, n_2) + w(n_1, n_2)$$

$$y(n_1, n_2) = c \cdot x(n_1, n_2)$$

$$y(n_1, n_2) = x(n_1 - m_1, n_2 - m_2)$$

Sequência Bidimensional

$$x(n_1, n_2) = \sum_{k_1 = \infty}^{\infty} \sum_{k_2 = \infty}^{\infty} x(k_1, k_2) \delta(n_1 - k_1, n_2 - k_2)$$

- Sistemas Lineares e Invariantes ao Deslocamento -SLID
 - Linearidade:
 - seja $y_1 = T[x_1] e y_2 = T[x_2]$
 - se $ay_1 + by_2 = T [ax_1 + bx_2]$
 - Invariância ao Deslocamento:
 - seja $y_1(n_1,n_2) = T[x(n_1,n_2)]$
 - se $y_1(n_1-m_1,n_2-m_2) = T[x(n_1-m_1,n_2-m_2)]$

- Convolução Linear no Espaço 2-D
- Aplicando o Operador L|·| na Seqüência Bidimensional x:

$$y(n_1, n_2) = L \left[\sum_{k_1 = \infty}^{\infty} \sum_{k_2 = \infty}^{\infty} x(k_1, k_2) \delta(n_1 - k_1, n_2 - k_2) \right]$$

Linearidade:

$$y(n_1, n_2) = \sum_{k_1 = \infty}^{\infty} \sum_{k_2 = \infty}^{\infty} x(k_1, k_2) L[\delta(n_1 - k_1, n_2 - k_2)]$$

$$y(n_1, n_2) = \sum_{k_1 = \infty}^{\infty} \sum_{k_2 = \infty}^{\infty} x(k_1, k_2) h_{k_1 k_2}(n_1, n_2)$$

Invariância ao Deslocamento:

$$y(n_1, n_2) = \sum_{k_1 = \infty}^{\infty} \sum_{k_2 = \infty}^{\infty} x(k_1, k_2) h(n_1 - k_1, n_2 - k_2)$$

Transformadas de Fourier do SLID:

$$H(\omega_{1}, \omega_{2}) = \sum_{n_{1}} \sum_{n_{2}} h(n_{1}, n_{2}) \exp[-j\omega_{1}n_{1} - j\omega_{2}n_{2}]$$

$$h(n_{1}, n_{2}) = \frac{1}{4\pi^{2}} \int_{-\pi^{2}}^{\pi^{-\pi}} H(\omega_{1}, \omega_{2}) \cdot \exp(j\omega_{1}n_{1} + j\omega_{2}n_{2}) d\omega_{1} d\omega_{2}$$

Estabilidade BIBO (Bounded Input - Bounded Output):
 Definição: quando a entrada do sistema é limitada, a saída tambén deverá ser limitada. Os SLID são BIBO, condição necessária, se:

$$\sum_{n_1=-\infty}^{\infty} \sum_{n_2=\infty}^{\infty} \left| h(n_1, n_2) \right| = S_1 < \infty$$

Filtros FIR (Finite Impulse Response)

Representação Espacial:

$$h(n_1, n_2) = \sum_{(k_1, k_2)} \sum_{=R_h} h(k_1, k_2) \delta(n_1 - k_1, n_2 - k_2)$$

Processo de Filtragem Espacial:

$$y(n_1, n_2) = \sum_{(k_1, k_2) = R_h} \sum_{k_1, k_2} x(k_1, k_2) h(n_1 - k_1, n_2 - k_2)$$

Implementação com Fase-Zero:

$$h(-n_1, -n_2) = h^*(n_1, n_2) \Rightarrow caso \ complexo$$

 $h(n_1, n_2) = h(-n_1, -n_2) \Rightarrow caso \ real$

Projetos de Filtros FIR Método da Janela

- Seja $i(n_1,n_2)$ e $I(\omega_1,\omega_2)$ a resposta impulsional e freqüêncial de um filtro ideal desejado,
- Seja w(n₁,n₂) uma janela espacial finita,
- O método da janela consiste na formação de h(n₁,n₂) através da multiplicação espacial:

$$h(n_1,n_2)=i(n_1,n_2) \cdot w(n_1,n_2)$$

Projetos de Filtros FIR Método da Janela

Representação em Freqüência - Convolução:

$$H(\omega_1, \omega_2) = \frac{1}{(2 \cdot \pi)^2} \int_{-\pi^2}^{\pi} \int_{\pi}^{\pi} I(\Omega_1, \Omega_2) \cdot W(\omega_1 - \Omega_1, \omega_2 - \Omega_2) d\Omega_1 d\Omega_2$$

Definição da Janela 2_D a Partir da Janela 1-D:

$$W(n_1, n_2) = W(n_1) \cdot W(n_2)$$

$$W(n_1, n_2) = W(\sqrt{n_1^2 + n_2^2})$$

$$Rectangular$$

$$w[n] = \begin{cases} 1, & 0 \le n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$Bartlett \ (triangular)$$

$$w[n] = \begin{cases} 2n/M, & 0 \le n \le M/2, \\ 2 - 2n/M, & M/2 < n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

Projetos de Filtros FIR Método da Janela

- Escolha da Janela Filtro FIR de Fase-Zero:
 - A janela deve possuir uma região R finita;
 - Para $H(\omega_1,\omega_2)$ aproximar-se de $I(\omega_1,\omega_2)$, $W(\omega_1,\omega_2)$ deve se aproximar de uma função impulso 2-D;
 - Para h(n₁,n₂) possuir fase-zero, a janela w(n₁,n₂) tem que satisfazer a relação w(n₁,n₂)=w*(-n₁,-n₂);

Projetos de Filtros FIR Método da Transformação

 Suponha um filtro 1-D com suporte [-N,N] e fase-zero, então:

$$H(\omega) = h(0) + \sum_{n=1}^{N} h(n)(e^{j\omega n} + e^{-j\omega n})$$

$$= \sum_{n=1}^{N} a(n) \cos \omega n$$

 Podemos usar os polinômios de Chebyshev para expressar cosωn como um polinômio de grau n em cosω:

$$\cos\omega n = T_n [\cos\omega]$$

Projetos de Filtros FIR Método da Transformação

Substituindo na função de transferência do filtro 1-D:

$$H(\omega) = \sum_{n=0}^{N} a(n) T_{n} [\cos \omega]$$

 Podemos cosω por uma Função de Transformação em 2-D, de forma que:

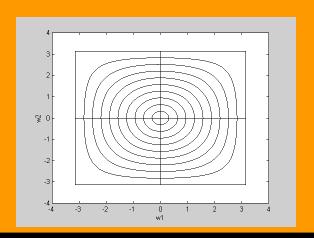
$$H(\omega_1, \omega_2) = \sum_{n=0}^{N} a(n) T_n [F(\omega_1, \omega_2)]$$

Projetos de Filtros FIR Método da Transformação

Uma escolha simples para F(ω₁,ω₂) proposta por (McClellan,1972)
 é:

$$F(\omega_1, \omega_2) = A + B\cos\omega_1 + C\cos\omega_2 + D\cos(\omega_1 - \omega_2) + E\cos(\omega_1 + \omega_2)$$

• Se fizermos A=B=-1/2, C=D=1/2 e E=1/4 e plotarmos os contornos de $F(\omega_1,\omega_2)$, teremos:



Projetos de Filtros FIR Método Ótimo

Suponha que desejamos aproximar um filtro ideal com sua DFT dada por:

$$H(k_1, k_2) = \sum_{n_1=0}^{N_1-1} \sum_{n_2=0}^{N_2-1} h(n_1, n_2) \exp[-j\frac{2\pi}{N_1} n_1 k_1 - j\frac{2\pi}{N_2} n_2 k_2]$$

• fazendo $h(n_1,n_2)$ igual a zero para $n_1<\alpha$ e $n_2<\alpha$ com $\alpha< N$, teremos uma máscara de convolução de tamanho α x α e transformada discreta de Fourier:

$$\hat{H}(k_1, k_2) = \sum_{n_1=0}^{\alpha-1} \sum_{n_2=0}^{\alpha-1} \hat{h}(n_1, n_2) \exp\left[-j\frac{2\pi}{N_1} n_1 k_1 - j\frac{2\pi}{N_2} n_2 k_2\right]$$

Projetos de Filtros FIR Método Ótimo

 Devemos então encontrar os coeficientes h(n₁,n₂) de forma que minimize alguma função de erro, como por exemplo:

$$E_{2} = \sum_{k_{1}=0}^{N_{1}-1} \sum_{k_{2}=0}^{N_{2}-1} \left| \hat{H}(k_{1}, k_{2}) - H(k_{1}, k_{2}) \right|^{2}$$

Se fizermos:

$$\overset{\sqcup}{H} = C\overset{\sqcup}{h}$$
, onde $C(i, j) = \frac{1}{N} \exp[-j2\pi(k_1 n_1 + k_2 n_2)/N]$

Projetos de Filtros FIR Método Ótimo

Podemos escrever a equação do erro da seguinte forma:

$$E_2 = \left\| \stackrel{\square}{H} - H \right\|^2 = \left\| \stackrel{\square}{Ch} - H \right\|^2$$

Derivando e igualando a zero, teremos:

$$\frac{\partial E_{p}}{\partial h} = 2C^{H} (Ch - H) = 0$$

$$\Rightarrow h = (C^{H}C)^{-1}C^{H}H$$

$$\Rightarrow h = C^{\#}H$$

 A equação da diferença que descreve filtros do tipo IIR, é da forma:

$$\sum_{(k_1,k_2)\in R_A} \sum a(k_1,k_2) y(n_1 - k_1,n_2 - k_2) = \sum_{(k_1,k_2)\in R_B} \sum b(k_1,k_2) x(n_1 - k_1,n_2 - k_2)$$

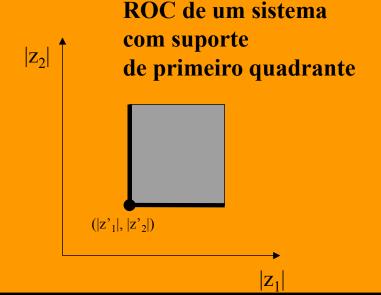
• se fizermos $x(n_1,n_2)=\delta$ (n_1,n_2) e $y(n_1,n_2)=h(n_1,n_2)$ na equação (3.32), teremos:

$$\sum_{(k_1,k_2)\in R_A} \sum_{a(k_1,k_2)\in R_A} a(k_1,k_2)h(n_1-k_1,n_2-k_2) = \sum_{(k_1,k_2)\in R_B} \sum_{b(k_1,k_2)\in R_B} b(k_1,k_2)\delta(n_1-k_1,n_2-k_2)$$

Teorema de Shaks:

 O teorema de Shanks estabelece que o sistema, na forma da equação abaixo, será estável, se e somente se, A(z₁,z₂)≠0 para qualquer | z₁|, | z₂|≥1

$$H(z_1, z_2) = \frac{1}{A(z_1, z_2)}$$



• se substituirmos $h(n_1,n_2)$ por $h_d(n_1,n_2)$ na equação anterior, podemos fazer:

$$E_{2} = \left[\sum_{(k_{1},k_{2})\in R_{A}} \sum a(k_{1},k_{2})h_{d}(n_{1}-k_{1},n_{2}-k_{2}) - \sum_{(k_{1},k_{2})\in R_{B}} \sum b(k_{1},k_{2})\delta(n_{1}-k_{1},n_{2}-k_{2}) \right]^{2}$$

- Algoritmo para minimizar o erro:
 - Definimos o vetor de parâmetros p formado pelos coeficientes do filtro {a(n₁, n₂), b(n₁, n₂)}. Definimos também Δp, como sendo perturbações do vetor de parâmetros p

 Podemos expressar a dependência do erro com o vetor de parâmetros como E₂(p). Então a cada interação buscamos incrementar o vetor Δp de forma que:

$$\left\{ E_2(p + \Delta p) \right\}_{n+1} < \left\{ E_2(p) \right\}_n$$

- Começamos com um valor inicial p₀, para o vetor de coeficientes, que fornece um chute inicial de onde o ponto de mínimo está localizado na superfície.
- Usando este chute inicial, calculamos o vetor gradiente do erro médio quadrático E₂(p).

 Então, o próximo chute é calculado fazendo-se uma mudança no chute inicial na direção oposta do gradiente de erro, calculado no passo anterior. Ou seja, devemos encontrar o vetor de perturbações Δp que somado ao vetor de prâmetros p, resultará num novo vetor de parâmetros que apresenta um erro E₂ menor do que o anterior.

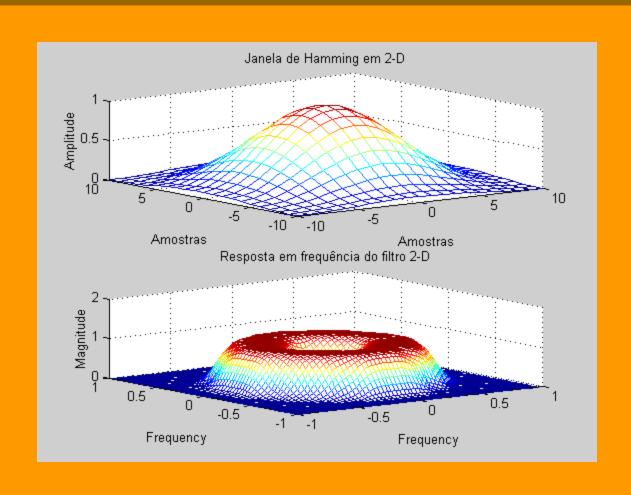
$$p_{k+1} = p_k + \Delta p = p_k + \frac{1}{2}\mu \left[-\nabla E_2(p) \right]$$

• logo,
$$\Delta p = -\nabla E_2(p)$$

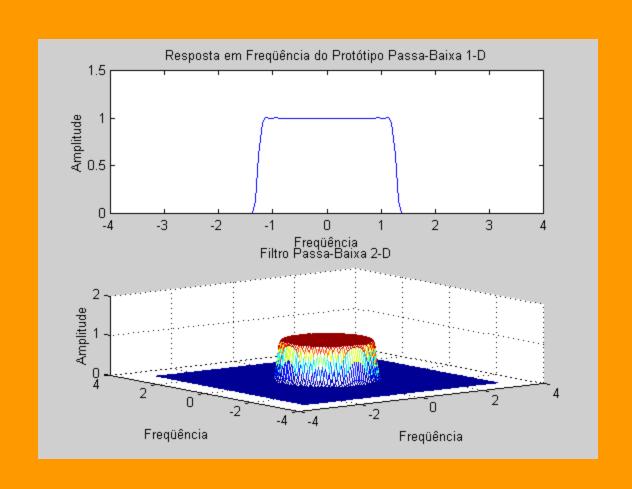
$$= \begin{bmatrix} -\frac{\partial E_2}{\partial a(n_1, n_2)}, \cdots, -\frac{\partial E_2}{\partial b(n_1, n_2)}, \cdots \end{bmatrix}$$

- onde μ, é um fator de passo usado para calcular a convergência.
- Voltamos ao passo 2, com o novo vetor de parâmetro p_{k+1} e começamos tudo de novo

Exemplo Filtro Passa-Banda projetado usando o método da Janela



Exemplo Filtro Passa-Baixa projetado usando o método da Transformação



Exemplo de Aplicação de Filtros Digitais no Processamento de Imagens

