# 自适应滤波

数字自适应滤波器:根据输入信号自动调整自身参数,改变输入信号的频谱。

在n时刻,有:

- N 阶滤波器的参数  $(N \times 1)$  向量):  $\mathbf{w}(n) = [w_0(n), w_1(n), \dots, w_{N-1}(n)]^T$
- 滤波器的输入  $(N \times 1 \text{ 向量})$ :  $\mathbf{x}(n) = [x(n), x(n-1), \dots, x(n-N+1)]^{\mathrm{T}}$  滤波器的输出 (标量):  $y(n) = \sum_{i=0}^{N-1} w_i(n) x(n-i) = \mathbf{w}^{\mathrm{T}}(n) \mathbf{x}(n)$
- 期望输出(标量): d(n)
- 误差信号 (标量):  $e(n) = d(n) y(n) = d(n) \mathbf{w}^{T}(n)\mathbf{x}(n)$

# 维纳滤波

维纳滤波器 (Wiener filter) 的目标函数定义为均方误差,因此维纳滤波器又被称为最小二乘滤波器或最 小平方滤波器。其目标函数为:

$$\begin{split} J(\mathbf{w}) &= E\{e^2(n)\} \\ &= E\{\left[d(n) - y(n)\right]^2\} \\ &= E\{d^2(n)\} + E\{y^2(n)\} - 2E\{d(n)y(n)\} \\ &= E\{d^2(n)\} + E\{\left(\sum_{i=0}^{N-1} w_i(n)x(n-i)\right)^2\} - 2E\{\sum_{i=0}^{N-1} w_i(n)x(n-i)d(n)\} \end{split}$$

即维纳滤波器通过最小化均方误差,求解滤波器的参数。目标函数对滤波器参数求导,令导数为0,即 可解得对应的滤波器参数。

$$\begin{split} \frac{\partial J(\mathbf{w})}{\partial w_{j}(n)} &= \frac{\partial \left( E\{d^{2}(n)\} + E\left\{ \left( \sum_{i=0}^{N-1} w_{i}(n)x(n-i) \right)^{2} \right\} - 2E\left\{ \sum_{i=0}^{N-1} w_{i}(n)x(n-i)d(n) \right\} \right)}{\partial w_{j}(n)} \\ &= \frac{\partial E\left\{ \left( \sum_{i=0}^{N-1} w_{i}(n)x(n-i) \right)^{2} \right\}}{\partial w_{j}(n)} - \frac{\partial 2E\left\{ \sum_{i=0}^{N-1} w_{i}(n)x(n-i)d(n) \right\}}{\partial w_{j}(n)} \\ &= 2E\left\{ \left( \sum_{i=0}^{N-1} w_{i}(n)x(n-i) \right)x(n-j) \right\} - 2E\left\{x(n-j)d(n) \right\} \\ &= 2\sum_{i=0}^{N-1} E\left\{x(n-i)x(n-j) \right\}w_{i}(n) - 2E\left\{x(n-j)d(n) \right\} \end{split}$$

即:

$$\frac{J(\mathbf{w})}{\partial \mathbf{w}(n)} = 2E\{\mathbf{x}(n)\mathbf{x}^{\mathrm{T}}(n)\}\mathbf{w}(n) - E\{\mathbf{x}(n)d(n)\}$$
$$= 2(\mathbf{R}\mathbf{w} - \mathbf{r})$$

令导数为 0,解得  $\mathbf{w}_{ont} = \mathbf{R}^{-1}\mathbf{r}$ 

由于要求输入信号  $\mathbf{x}(n)$  真实的自相关矩阵,需要得到半无限时间区间内的全部观察数据的条件很难满足,同时它也不能用于噪声为非平稳的随机过程的情况,对于向量情况应用也不方便。因此,维纳滤波在实际问题中应用不多。

### **LMS**

自适应滤波器根据目标函数决定如何更改滤波器的系数,从而减小下一次迭代的成本。

用瞬时梯度, 代替数学期望:

$$egin{aligned} \hat{egin{aligned} \hat{egin{aligned} } & = rac{\partial ig| d(n) - \mathbf{w}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}(n) ig|^2}{\partial \mathbf{w}} \ & = -2 ig( d(n) - \mathbf{w}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}(n) ig) \mathbf{x}(n) \ & = -2 e(n) \mathbf{x}(n) \end{aligned}$$

因此, 标准时域LMS算法的更新公式为:

$$\mathbf{w}(n+1) = \mathbf{w}(n) + 2\mu\mathbf{x}(n)e(n)$$

- 维纳滤波:对于每个时刻,维纳滤波器根据所有历史信号,重新计算最优的滤波器参数。
- LMS 滤波:对于每个时刻,LMS 滤波器根据当前时刻的信号,更新当前时刻的滤波器参数。对于 非平稳信号,也能动态地跟踪信号的变化。

## 例子

## 系统辨识

计算房间的冲激响应(得到的冲激响应函数,可以用来给音频加混响):

- N 阶滤波器模拟房间的冲激响应:  $\mathbf{w}(n)$
- 輸入信号: x(n)
- 滤波器的输出: y(n)
- 期望输出 (即经过房间后接收到的真实信号): d(n)

当滤波器参数收敛后,滤波器的输出 y(n) 就会逼近期望输出 d(n),滤波器即可看成是房间冲激响应的近似。

#### 预测

信号的当前值用作自适应滤波器的期望输出,信号的历史值作为滤波器的输入。

- 輸入信号: x(n-1)
- 期望输出: d(x) = x(n)

当滤波器参数收敛后,输入  $\mathbf{x}(n)$  即可得到下一时刻的预测值 x(n+1)。

#### 噪声消除

在噪声环境中,目标信号为 $\mathbf{s}(n)$ ,滤波器接收到的信号有:

- $\mathbf{s}(n) + \mathbf{n}_0(n)$
- $\mathbf{n}_1(n)$

其中  $\mathbf{n}_0(n)$  和  $\mathbf{n}_1(n)$  是与目标信号无关的环境噪声。由于传感器位置的不同, $\mathbf{n}_0(n)$  和  $\mathbf{n}_1(n)$  不完全相同,但是它们是相关的。因此需要设计滤波器,根据  $\mathbf{n}_1(n)$  把  $\mathbf{n}_0(n)$  虑掉。

輸入信号: n₁(n)

• 期望输出:  $d(n) = s(n) + n_0(n)$ 

• 滤波器参数: w(n)

• 滤波器的输出:  $y(n) = \mathbf{w}^{\mathrm{T}}(n)\mathbf{n}_1(n)$ 

• 误差信号:  $e(n) = s(n) + n_0(n) - y(n)$ 

均方误差为:

$$egin{aligned} J(\mathbf{w}) &= Eig\{e^2(n)ig\} \ &= Eig\{ig[s(n) + n_0(n) - y(n)ig]^2ig\} \ &= Eig\{s^2(n)ig\} + Eig\{ig(n_0(n) - y(n)ig)^2ig\} - 2Eig\{s(n)ig(n_0(n) - y(n)ig)ig\} \end{aligned}$$

由于  $\mathbf{s}(n)$  与  $\mathbf{n}_0(n)$ ,  $\mathbf{n}_1(n)$  无关,所以  $\mathbf{s}(n)$  与  $\mathbf{y}(n)$  也无关,则  $E\Big\{s(n)\big(n_0(n)-y(n)\big)\Big\}=0$ ,得:

$$\min Eig\{e^2(n)ig\} = Eig\{s^2(n)ig\} + \min Eig\{ig(n_0(n) - y(n)ig)^2ig\}$$

当滤波器参数收敛后,滤波器的输出 y(n) 则会逼近  $n_0(n)$ 。因为  $e(n)=s(n)+n_0(n)-y(n)$ ,所以:

$$\min E\Big\{ig(n_0(n)-y(n)ig)^2\Big\}=\min E\Big\{ig(e(n)-s(n)ig)^2\Big\}$$

上式表明,在最小均方误差的意义下,y(n) 最接近  $n_0(n)$ ,等效于 e(n) 最接近 s(n)。误差信号即为抵消噪声分量后的目标信号,直接输出误差信号即可。

# 参考文献

- [1] 维纳滤波 https://zh.wikipedia.org/wiki/%E7%BB%B4%E7%BA%B3%E6%BB%A4%E6%B3%A2
- [2] 衡霞, and 刘志镜. "基于自适应滤波的语音增强和噪声消除." 微机发展 14.1 (2004): 96-98.