• 第三章 线性预测误差滤波器

3.1 定义和性质

3.1 定义和性质

一 定义

给定一组过去样本值:x(n-1),x(n-2),...,x(n-N)

预测现在或将来值: $x(n) \leftarrow \hat{x}(n)$

如果预测值是过去值的线性组合:

预测误差:

$$e(n) = x(n) - \hat{x}(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{\infty} a_i x(n-i) \longrightarrow$$

线性预测误差滤波器: $H(z) = 1 - \sum_{i=1}^{N} a_i z^{-i} = A(z)$

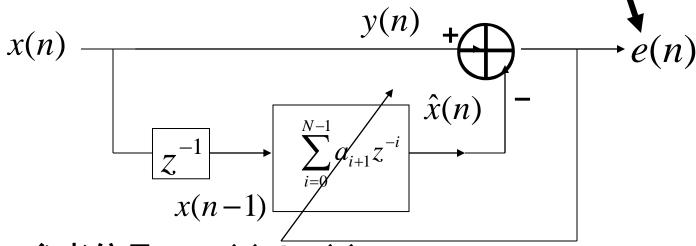
$$x(n) \longrightarrow H(z) = A(z) \longrightarrow e(n)$$

一般地、线性预测误差滤波器指使均方误差达到最小的。

MMVCLAB2024/10/15

$$e(n) = x(n) - \hat{x}(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$

线性预测误差滤波器可看着是一种自适应滤波器:



比较:*参考信号 $x(n) \rightarrow y(n)$

*输入信号 x(n-1)→x(n)

*估计(预测): $\hat{x}(n) \rightarrow \hat{y}(n)$

平稳条件下,均方误差达到最小的线性滤波是最优滤波,即维纳滤波,利用维纳滤波结果可求得最佳预测系数

2024/10/15 4 MMVCLAE

$$\mathbf{A} = \mathbf{A}_N = \begin{bmatrix} a_1 & a_2 & \dots & a_N \end{bmatrix}^T$$

$$\mathbf{r}_{yx} = E[y(n)\mathbf{x}(n)] \Rightarrow \mathbf{r}_{N}^{a} = E[x(n)\mathbf{x}(n-1)]$$

$$E[e^{2}(n)] = \min \Rightarrow \mathbf{H}_{opt} = \mathbf{R}^{-1}\mathbf{r}_{vx} \qquad \mathbf{r}_{N}^{a} = [r(1) \quad r(2) \quad \dots \quad r(N)]^{T}$$

$$R_{N} = \begin{bmatrix} r(0) & r(1) & \dots & r(N-1) \\ r(1) & r(0) & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ r(N-1) & r(N-2) & \dots & r(0) \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{r}_N^a - \mathbf{R}_N \mathbf{A} = 0$$

$$r(j) - \sum_{i=1}^{N} a_i r(j-i) = 0, 1 \le j \le N$$

$$E_{aN} = E[e^2(n)] = E[x^2(n)] - \mathbf{A}_{opt}^T \mathbf{r}_N^a$$

$$\mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{A}_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{aN} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{R}_{N+1} = \begin{bmatrix} r(0) & r(1) & \dots & r(N) \\ \hline r(1) & r(0) & \dots & r(N-1) \\ \hline r(N) & r(N-1) & \dots & r(N) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{A}_{N} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{aN} \\ 0 \end{bmatrix}$$

二 性质

1. 线性预测与信号模型

当
$$N \to \infty$$
时,即
$$e(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{\infty} a_i x(n-i)$$

当按 $E[e^2(n)]$ 最小设计 a_i 时,有

$$E[e(n)x(n-i)] = 0, i \ge 1$$

$$e(n-i) = x(n-i) - \sum_{i'=1}^{\infty} a_i x(n-i-i')$$

$$E[e(n)e(n-i)] = 0, i \ge 1$$

所以: 预测误差序列e(n)是一个白噪声(Innovation,新息) 白化处理(whitening)

一个特殊情况: 当x(n)是一个AR过程时,即信号x(n)是由一个全极点信号模型通过一个白噪声序列e(n)激励产生的输出:

$$\mathbf{E}(\mathbf{n}) \longrightarrow \mathbf{B}(\mathbf{z}) \longrightarrow \mathbf{x}(\mathbf{n})$$

$$\sigma_{e}^{2} \qquad B(z) = \frac{1}{A(z)} = \frac{1}{1 - \sum_{i=1}^{N} a_{i} z^{-i}}$$

$$x(n) = e(n) + \sum_{i=1}^{N} a_{i} x(n-i) \Rightarrow e(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_{i} x(n-i)$$

$$\mathbf{E}[e(n)x(n-j)] = E[x(n)x(n-j) - \sum_{i=1}^{N} a_{i} E[x(n-i)x(n-j)]$$

$$1) j \ge 1; r(j) - \sum_{i=1}^{N} a_{i} r(j-i) = 0$$

$$2) j = 0; E[e(n)x(n)] = E[x^{2}(n)] - \sum_{i=1}^{N} a_{i} E[x(n-i)x(n)]$$

$$E[e(n)x(n)] = E\{e(n)[e(n) + \sum_{i=1}^{N} a_{i} x(n-i)]\} = \sigma_{e}^{2}$$

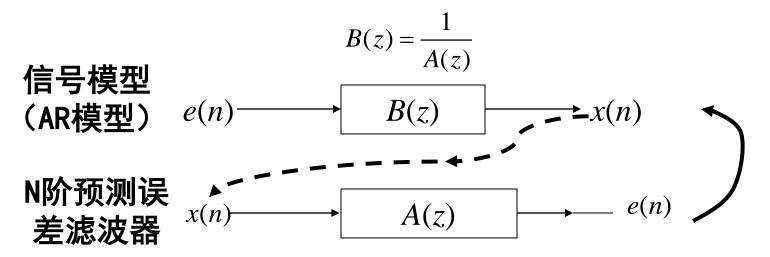
$$\sigma_{e}^{2} = E_{aN}$$

MMVCLAB

$$B(z) = \frac{1}{A(z)} = \frac{1}{1 - \sum_{i=1}^{N} a_i z^{-i}}$$

结论:

- 1) 对于模型阶次已知为N的AR过程, 当正向预测误差按最小均方误差准则求N阶预测误差滤波器预测系数和该AR过程相应的参数有相同的值;
- 2) 推论: 当过程为非自回归时(非AR模型), 或是AR模型的阶次N未知, 则预测误差滤波器提供了对该过程的一个估计, 预测器阶次不断增加是e(n)逐渐白化的过程;



MMVCLAB

$$e(n) \longrightarrow B(z) \longrightarrow x(n)$$

$$x(n) = e(n) + \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$

3) 由于AR过程x(n) 的功率谱

$$P_{x}(e^{j\omega}) = \frac{\sigma_{e}^{2}}{\left|1 - \sum_{i=1}^{N} a_{i} e^{-j\omega i}\right|^{2}}$$
功率说

$$P_{x}(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{k=\infty} r_{x}(k)e^{-j\omega k}$$

功率谱定义

所以估计出过程x(n)的参数 a_i 后,就等于估计出信号的功率谱. 因此,线性预测分析是估计信号功率谱的一种有效的方法

0

$$A(z) = 1 - \sum_{i=1}^{N} a_i z^{-i}$$

2. 最小相位特性

线性预测误差滤波器A(z)是最小相位的,即其全部零点在Z平面的单位园内(包括单位园).

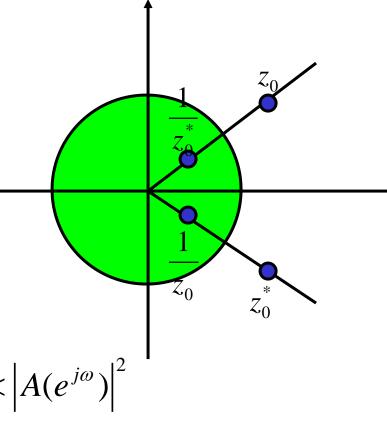
证明(反证法):

$$A'(z) = A(z) \frac{z - 1/z_0^*}{z - z_0} \frac{z - 1/z_0}{z - z_0^*}$$

$$\left| \frac{z - 1/z_0^*}{z - z_0} \right|_{z = e^{j\omega}}^2 = \left| \frac{e^{j\omega} - 1/z_0^*}{e^{j\omega} - z_0} \frac{e^{-j\omega} - 1/z_0}{e^{-j\omega} - z_0^*} \right| = \frac{1}{\left| z_0 \right|^2}$$

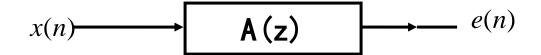
$$\left| \frac{z - 1/z_0}{z - z_0^*} \right|_{z = e^{j\omega}}^2 = \frac{1}{|z_0|^2}$$

$$\left|A'(e^{j\omega})\right|^2 = \left|A(e^{j\omega})\right|^2 \frac{1}{\left|z_0\right|^4} < \left|A(e^{j\omega})\right|^2$$



2024/10/15

$$\left|A'(e^{j\omega})\right|^2 = \left|A(e^{j\omega})\right|^2 \frac{1}{\left|z_0\right|^4} < \left|A(e^{j\omega})\right|^2$$



$$x(n)$$
 A'(z) $e'(n)$

1. 功率谱与自相关函数之间是FT的关系

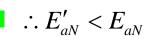
$$r_{x}(k) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} P_{x}(e^{j\omega}) e^{j\omega k} d\omega \qquad r_{x}(0) = E[x^{2}(n)] = \sigma_{x}^{2} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} P_{x}(e^{j\omega}) d\omega$$

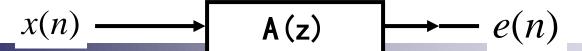
2. 由功率谱定义可得线性系统输入和输出信号的功率谱的关系

$$P_{e}(e^{j\omega}) = \left| A(e^{j\omega}) \right|^{2} P_{x}(e^{j\omega}) \longrightarrow E_{aN} = \sigma_{e}^{2} = E[e^{2}(n)] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \left| A(e^{j\omega}) \right|^{2} P_{x}(e^{j\omega}) d\omega$$

$$P_{e'}(e^{j\omega}) = \left| A'(e^{j\omega}) \right|^2 P_x(e^{j\omega}) \longrightarrow E'_{aN} = \sigma_{e'}^2 = E[e'^2(n)] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \left| A'(e^{j\omega}) \right|^2 P_x(e^{j\omega}) d\omega$$

与线性预测误差滤波器定义矛盾 $\therefore E'_{aN} < E_{aN}$ $\left|A'(e^{j\omega})\right|^2 < \left|A(e^{j\omega})\right|^2$





3. 信号的可预测性

一个信号是N阶可预测的指

E_{aN}=0
$$\mathbb{P} E_a = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |A(e^{j\omega})|^2 P_x(e^{j\omega}) d\omega = 0$$

或时间域有

$$x(n) = \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$

唯一满足上述方程的信号是具有线谱特性的信号,即

$$P_{x}(e^{j\omega}) = \sum_{i=1}^{N} |S_{i}|^{2} \delta(\omega - \omega_{i}), |S_{i}|^{2} \in \mathcal{L}$$
 進普的功率

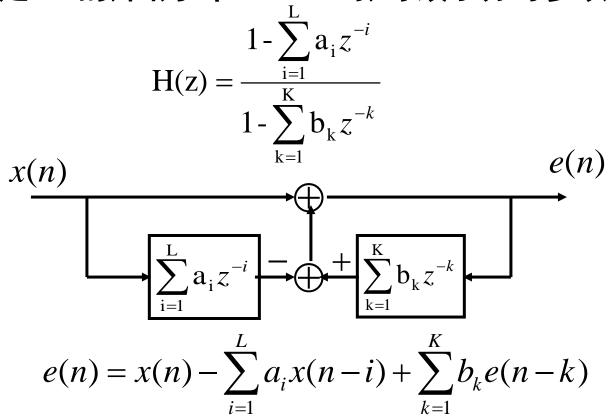
$$P_{x}(e^{j\omega}) = \sum_{i=1}^{N} |S_{i}|^{2} \delta(\omega - \omega_{i}), |S_{i}|^{2} \mathbb{E}\omega_{i}$$
线谱的功率
证明: 1) 充分性,使 $A(z) = \prod_{i=1}^{N} (1 - e^{j\omega_{i}} z^{-1})$ $E_{aN}=0$

2)』必要性

$$\frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |A(e^{j\omega})|^2 P_x(e^{j\omega}) d\omega = 0 \longrightarrow \overline{m}A(z)$$
最多只有N个零点 $P_x(e^{j\omega})$ 最多只能 有N个非零值

4. IIR预测器

当预测器阶次是有限整数时, 预测误差滤波器是FIR的; 否则滤波器是IIR的, 因为当 $N \to \infty$ 时, 等效于分母多项式存在。



2024/10/15 13 *MMVCLAB*

3.2 正向与反向预测误差

一 定义

正向预测误差:

$$e_a(n) = x(n) - \hat{x}(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$

反向预测误差:

$$e_b(n) = x(n-N) - \hat{x}(n-N) = x(n-N) - \sum_{i=1}^{N} b_i x(n-N+i)$$



物理意义1:反向预测误差可看着是正向预测时最旧数据丢失所引起的损失。

$$e_a(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$

$$e_a(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$
 $e_b(n) = x(n-N) - \sum_{i=1}^{N} b_i x(n-N+i)$

将正. 反向预测误差表示为矩阵形式:

$$e_a(n) = x(n) - \mathbf{A}_N^T \mathbf{x}(n-1)$$

$$e_b(n) = x(n-N) - \mathbf{B}_N^T \mathbf{x}(n)$$

式中:

$$\mathbf{x}(n) = \begin{vmatrix} x(n) \\ x(n-1) \\ \dots \\ x(n-N+1) \end{vmatrix}$$

$$\mathbf{A}_{N} = \begin{vmatrix} a_{1} \\ a_{2} \\ \dots \\ a_{N} \end{vmatrix}$$

$$\mathbf{x}(n) = \begin{bmatrix} x(n) \\ x(n-1) \\ \dots \\ x(n-N+1) \end{bmatrix} \quad \mathbf{A}_N = \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \\ \dots \\ a_N \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_N = \begin{bmatrix} b_N \\ b_{N-1} \\ \dots \\ b_1 \end{bmatrix}$$
 反向预测系数

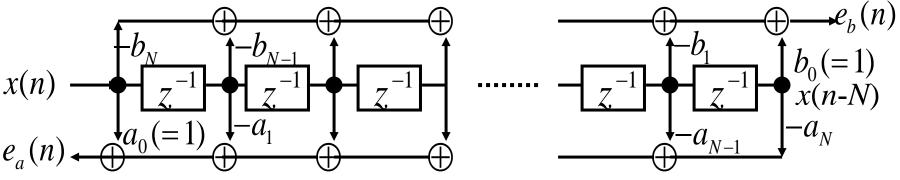
正. 反向预测误差滤波器的传递函数

$$A(z) = 1 - \sum_{i=1}^{N} a_i z^{-i}$$

$$B(z) = z^{-N} - \sum_{i=1}^{N-1} b_i z^{-(N-i)} = z^{-N} [1 - \sum_{i=1}^{N} b_i z^i]$$

$$e_a(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$
 $e_b(n)$

$$e_a(n) = x(n) - \sum_{i=1}^{N} a_i x(n-i)$$
 $e_b(n) = x(n-N) - \sum_{i=1}^{N} b_i x(n-N+i)$



正,反向预测误差滤波器的直接实现结构

二求解正、反向预测误差滤波器的系数

$$E[e_a^2(n)] \to \min \Rightarrow \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{A}_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{aN} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$E[e_b^2(n)] \rightarrow \min \Rightarrow \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} -\mathbf{B}_N \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ E_{hN} \end{bmatrix}$$

三 正、反向预测误差滤波器的关系

$$egin{aligned} \mathbf{B}_N = egin{bmatrix} b_N \ b_{N-1} \ ... \ b_1 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$\mathbf{J}_{N} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 1 \\ 0 & & 1 & \\ & & & \\ 1 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}$$
 矢量元素倒置
$$\mathbf{J}_{N}\mathbf{B}_{N} = \begin{bmatrix} b_{1} \\ b_{2} \\ \dots \\ b_{N} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{J}_{N}\mathbf{B}_{N}=egin{bmatrix} b_{1}\b_{2}\ ...\b_{N} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{J}_{N+1} \times \qquad \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} -\mathbf{B}_N \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ E_{bN} \end{bmatrix} \qquad \qquad$$
 方阵

$$J_N \mathbf{R}_N = \mathbf{R}_N \mathbf{J}_N$$
对称
方阵

$$\mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{J}_N \mathbf{B}_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{bN} \\ 0 \end{bmatrix} \bullet \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{A}_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{aN} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$a_i = b_i$$
 $\mathbf{A}_N = \mathbf{J}_N \mathbf{B}_N, E_{aN} = E_{bN} = E_a$

结论:

对于平稳的输入信号讲,正反向预测误差功率相同,系数也相同,但排列次序是相反的.因此从理论上讲,线性预测误差分析可以从正向来完成,也可以从反向来完成,但是涉及非平稳时,或在过渡区(R_{N+1}可能会不同),差别就会显现.

当R阵被估计出来后,最好的性能是组合这两种方法.

四 反向预测的二个特性

1) 反向预测误差滤波器是最大相位的;

$$A(z) = 1 - \sum_{i=1}^{N} a_i z^{-i}$$

$$B(z) = z^{-N} [1 - \sum_{i=1}^{N} b_i z^i]$$

$$\mathbf{A}_{N} = \mathbf{J}_{N} \mathbf{B}_{N}$$

$$\downarrow \qquad \qquad \downarrow$$

$$a_{i} = b_{i}$$

即B(z)是最大相位的

$$e_{bi}(n) = x(n-i) - \sum_{i=1}^{i} b_j x(n-i+j) e_{bi}(n) = x(n-i) - \mathbf{B}_i^T \mathbf{x}(n) e_{bi}(n)$$

2) 各阶反向预测误差提供一组不相关信号, 即不同阶反向预 b 测误差构成一组正交序列, 可作为信号空间的一组正交基.

/表示反向预测器的阶次 $e_{bi}(n), 0 \le i \le N-1$ 不相关信号 $[e_b(n)]^T = [e_{b0}(n) \quad e_{b1}(n) \quad \dots \quad e_{bN-1}(n)] = \mathbf{x}_N^T(n)$ 0阶时: $e_{h0}(n) = x(n)$ 1阶时: $e_{h_1}(n) = x(n-1) - b_1^1 x(n)$ 2阶时: $e_{h2}(n) = x(n-2) - b_2^2 x(n) - b_1^2 x(n-1)$

N-1阶时: $e_{bN-1}(n) = x(n-(N-1)) - b_{N-1}^{N-1}x(n)....-b_1^{N-1}x(n-N+2)$

MMVCLAB

$$\mathbf{R}_{N} = \begin{bmatrix} r^{(0)} & r^{(1)} & \cdots & r^{(N-1)} \\ r^{(1)} & r^{(0)} & \cdots & \cdots \\ \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ r^{(N-1)} & r^{(N-2)} & \cdots & r^{(N)} \end{bmatrix} \\ \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} -\mathbf{B}_{N} \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ E_{bN} \end{bmatrix} \\ \mathbf{E}_{bN} \end{bmatrix}$$
下三角阵
$$\mathbf{E}_{b} = \mathbf{E}_{b} = \mathbf{E}_$$

2024/10/15

22

3.3 阶次叠代关系 (Livinson - Dubin 算法)

$$E[e_a^2(n)] \rightarrow \min \Rightarrow \mathbf{R}_{N+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -\mathbf{A}_N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E_{aN} \\ 0 \end{bmatrix}$$

对于一个 j 阶预测器, 目标是求解方程:

$$R^{j} \begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j} \\ 0 \end{bmatrix}$$

对于一个p阶预测器,即求j=p时的解.

Levinson求解方法的基本思想: 阶次叠代, 即 A^{j} , E^{j} 用 j-1 阶的解 A^{j-1} , E^{j-1} 递推得到.

$$E_{aj} \Rightarrow E^{j}$$

 $\mathbf{A}_{j} \Rightarrow \mathbf{A}^{j} = [a_{1}^{j}, a_{2}^{j}, ..., a_{j}^{j}]^{T}$

$$\mathbf{R}_{j+1} \Rightarrow \mathbf{R}^{j} = \begin{bmatrix} r(0) & r(1) & r(j) \\ r(1) & r(0) & r(j-1) \\ \\ r(j) & r(j-1) & r(0) \end{bmatrix}$$

2024/10/15 24 *MMVCLAB*

一些符号的定义:

$$\mathbf{r}_{a}^{j} = \begin{bmatrix} r(1) \\ r(2) \\ \dots \\ r(j) \end{bmatrix}, \mathbf{r}_{b}^{j} = \mathbf{J}_{j} \mathbf{r}_{a}^{j} = \begin{bmatrix} 0 & \dots & 1 \\ \dots & \dots & \dots \\ 1 & \dots & 0 \end{bmatrix} \mathbf{r}_{a}^{j} = \begin{bmatrix} r(j) \\ r(j-1) \\ \dots \\ r(1) \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B}^{j} = \begin{bmatrix} b_{j}^{j} \\ b_{j-1}^{j} \\ \dots \\ b_{1}^{j} \end{bmatrix} = \mathbf{J}_{j} \mathbf{A}^{j} = \begin{bmatrix} a_{j}^{j} \\ a_{j-1}^{j} \\ \dots \\ a_{1}^{j} \end{bmatrix}$$

| R^j
$$\begin{bmatrix} 1 \\ -A^j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^j \\ 0 \end{bmatrix}$$
 | R^{j-1} $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j-1} \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^{j-1} $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R^j \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R^j \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 0 \\ -B^{j-1} \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} K_j \\ 0_{j-1} \\ K_j \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 0 \\ -B^{j-1} \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} K_j \\ 0_{j-1} \\ K_j \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^j \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^j \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^j \\ 0 \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j-1} \\ 0_{j-1} \\ K_j \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j-1} \\ 0_{j-1} \\ K_j \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j-1} \\ 0_{j-1} \\ K_j \end{bmatrix}$ | R^j $\begin{bmatrix} 1 \\ -A^{j-1} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E^{j-1} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix}$

$$E_{aN} = r(0) - \sum_{i=1}^{N} a_i r(i)$$

$$E_{aN} = r(0) - \sum_{i=1}^{N} a_i r(i)$$

$$E^{j} = E^{j-1} - k_j^2 E^{j-1}$$

$$E^{j} = K_j / E^{j-1}$$

$$E^{j} = K_j / E^{j-1}$$

求解j=p阶预测误差滤波器,首先计算r(0), r(1), ..., r(p)

- 1) 初始化, E⁰=r(0)
- 2) j=1

$$a_1^1 = k_1 = r(1) / r(0)$$
 $a_1^1 = k_1 = r(1) / r(0)$

3) 2=< j<=p递推

$$k_{j} = \frac{1}{E^{j-1}} [r(j) - \sum_{i=1}^{j-1} a_{i}^{j-1} r(j-i)]$$

$$a_{j}^{j} = k_{j} \qquad b_{j-i}^{j-1}$$

$$a_{i}^{j} = a_{i}^{j-1} - k_{j} a_{j-i}^{j-1}, i = 1, 2, ..., j-1$$

$$E^{j} = (1 - k_{j}^{2}) E^{j-1}$$

計化, $\mathbf{E}^0 = \mathbf{r}$ (0) $a_1^1 = k_1 = r(1)/r(0)$ $E^1 = (1 - k_1^2) r(0)$ i く=n 详 作 $\mathbf{A}^j = \begin{bmatrix} a_1^j \\ a_2^j \\ \cdots \\ a_{j-1}^j \\ a_j^j \end{bmatrix}$ $\mathbf{A}^{j-1} = \begin{bmatrix} a_1^{j-1} \\ a_2^{j-1} \\ \cdots \\ a_{j-1}^{j-1} \end{bmatrix}$ $\mathbf{B}^{j-1} = \begin{bmatrix} b_{j-1}^{j-1} \\ b_{j-2}^{j-1} \\ \cdots \\ b_1^{j-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_{j-1}^{j-1} \\ a_{j-1}^{j-1} \\ a_1^{j-1} \end{bmatrix}$

「给定: k_1, k_2,k_p; $a_1^1 = k_1$ For j=2....,p { $a_i^j = k_i$

 $a_i^j = a_i^{j-1} - k_i a_{i-i}^{j-1}, i = 1, 2, ..., j-1$

 $E^{j} = (1 - k_{i}^{2})E^{j-1}$ }

4)p阶的解