

# Тема 3. Модели рационального спектра

Модели рационального спектра – метод параметрического описания данных.

Параметрическая модель ФВР основана на понятии формирующего фильтра.

На входе фильтра – формирующее воздействие  $u(n)$ , т.е. ВР со стандартными статистиками :

$$E\{u(n)\} = 0; E\{u^2(n)\} = \sigma_u^2; \rho_u(m) = \begin{cases} 1, & m = 0 \\ 0, & m \neq 0 \end{cases};$$

Формирующее воздействие – белый шум (БШ) :

$$\rho_u(m) \stackrel{\text{ДПФ}}{\Leftrightarrow} P_u(k) = \begin{cases} 1, & k \geq 0 \\ 0, & k < 0 \end{cases}$$

На выходе фильтра – уникальный ВР  $x(n)$  с заданными статистиками :

$$E\{x(n)\} = 0; E\{x^2(n)\} = \sigma_x^2; \rho_x(m) \stackrel{\text{ДПФ}}{\Leftrightarrow} P_x(k)$$

Фильтр формирует заданные корреляционно-спектральные свойства ВР  $x(n)$

Модели формирующего фильтра (ФФ) : 1) уравнение дискретной свертки;

2) линейное разностное уравнение; 3) операторная форма.

## Описание ФФ с помощью уравнения дискретной свертки

$$x(n) = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k)u(n-k); h(n) \equiv 0, n < 0$$

- физически реализуемый  
БИХ - фильтр

## Описание ФФ с помощью линейного разностного уравнения порядка $(p, q)$

$$x(n) = \left( \sum_{k=1}^p a(k)x(n-k) \right) + \left( u(n) - \sum_{k=1}^q b(k)u(n-k) \right)$$

↓  
БИХ часть – АР( $p$ )

↓  
КИХ часть – СС( $q$ )

АРСС ( $p, q$ ) / ARMA ( $p, q$ )

Авторегрессия – скользящее среднее порядка  $(p, q)$

Параметры АРСС – модели :

- 1) порядок  $p$  и коэффициенты  $a(1), a(2), \dots, a(p)$  авторегрессии ;
- 2) порядок  $q$  и коэффициенты  $b(1), b(2), \dots, b(q)$  скользящего среднего.

Задача идентификации АРСС модели – по заданным статистикам ВР  $x(n)$   
оценить порядок  $(p, q)$  модели и ее коэффициенты

## Операторная форма описания ФФ

Оператор запаздывания на  $k$  шагов времени :

$$x(n-k) = z^{-k} \{x(n)\}; u(n-k) = z^{-k} \{u(n)\}$$

Линейное разностное уравнение в терминах оператора запаздывания :

$$1\{x(n)\} = \sum_{k=1}^p a(k)z^{-k} \{x(n)\} + 1\{u(n)\} - \sum_{k=1}^q b(k)z^{-k} \{u(n)\}$$

Свойство линейности оператора запаздывания :

$$1\{x(n)\} = \left( \sum_{k=1}^p a(k)z^{-k} \right) \{x(n)\} + 1\{u(n)\} - \left( \sum_{k=1}^q b(k)z^{-k} \right) \{u(n)\}$$

Операторная форма АРСС модели :  $A_p(z^{-1})\{x(n)\} = B_q(z^{-1})\{u(n)\}$

Полиномы авторегрессии и скользящего среднего степеней  $p$  и  $q$  :

$$A_p(z^{-1}) = 1 - \sum_{k=1}^p a(k)z^{-k}; B_q(z^{-1}) = 1 - \sum_{k=1}^q b(k)z^{-k}$$

$z$  – комплексная переменная  $\Rightarrow A_p(z^{-1}); B_q(z^{-1})$  – ДПЛ последовательностей  $a(1), \dots, a(p)$  и  $b(1), \dots, b(q)$

## Системная функция ФФ в комплексной области

$$H(z^{-1}) = \frac{L\{x(n)\}}{L\{u(n)\}} = \frac{B_q(z^{-1})}{A_p(z^{-1})} = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k) z^{-k} \quad \begin{array}{l} \text{ДПЛ импульсной} \\ \text{характеристики ФФ} \end{array}$$

$z(m) = \exp(j2\pi m/K)$  -  $m$ -е дискретное значение комплексной переменной на единичной окружности

## Передаточная функция ФФ в частотной области – ДПФ ИХ

$$H(m) = H(z^{-1}) \Big|_{z=z(m)} = \frac{B_q(m)}{A_p(m)} = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k) \exp\left(-j2\pi \frac{k m}{K}\right)$$

## ДПФ полиномов авторегрессии и скользящего среднего

$$A_p(m) = A_p(z^{-1}) \Big|_{z=z(m)} = 1 - \sum_{k=1}^p a(k) \exp\left(-j2\pi \frac{k m}{K}\right)$$

$$0 \leq m \leq K - 1$$

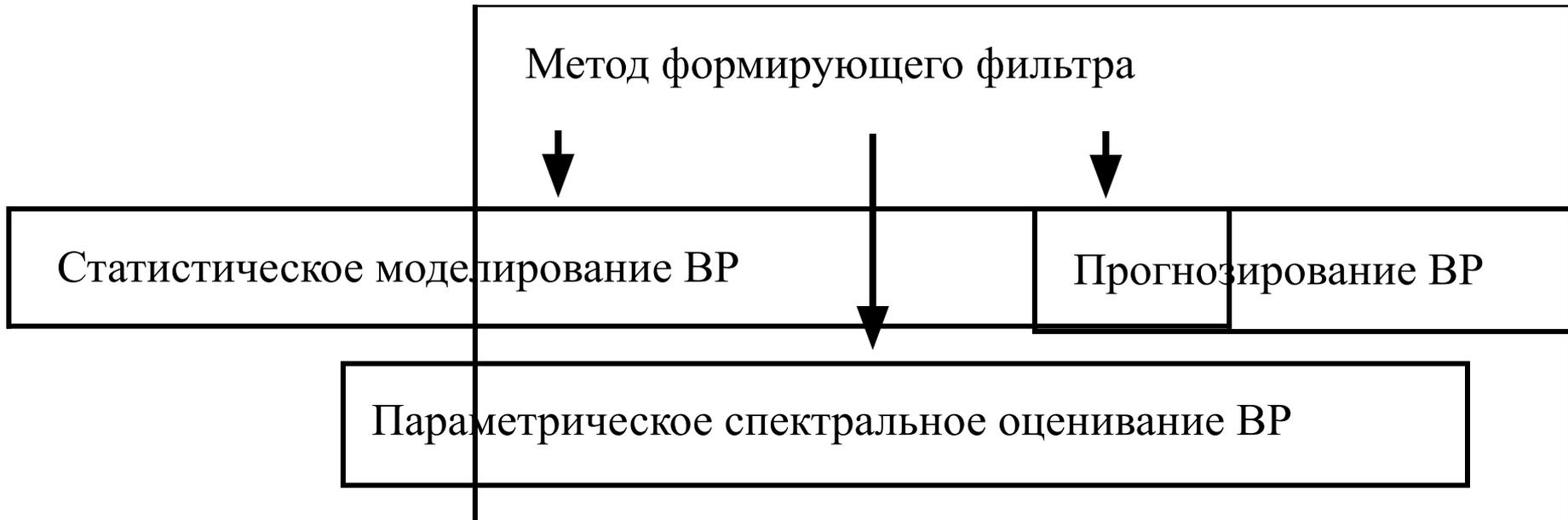
$$B_q(m) = B_q(z^{-1}) \Big|_{z=z(m)} = 1 - \sum_{k=1}^q b(k) \exp\left(-j2\pi \frac{k m}{K}\right)$$

## СПМ временного ряда на выходе ФФ

$$P_x(m) = \sigma_u^2 \Delta t P_u(m) \left| B_q(m) / A_p(m) \right|^2; \quad 0 \leq m \leq K - 1$$

Энергетический спектр ВР на выходе ФФ – дробно – рациональная функция :

$$P_x(m) = \sigma_u^2 \Delta t \left| \frac{1 - \sum_{k=1}^q b(k) \exp(-j2\pi k m / K)}{1 - \sum_{k=1}^p a(k) \exp(-j2\pi k m / K)} \right|^2$$



## Коэффициент корреляции временного ряда на выходе ФФ

$$\rho_x(m) = \begin{cases} \rho_x^{(AR)}(m) + \rho_x^{(MA)}(m), & 0 < m \leq q \\ \rho_x^{(AR)}(m) & , m > q \end{cases}$$

$$\rho_x^{(AR)}(m) = \sum_{k=1}^p a(k) \rho_x(m-k), \quad m > 0 \quad \text{- линейная часть}$$

$$\rho_x^{(MA)}(m) = \frac{\sum_{k=1}^{q-m} b(k)b(k+m) - b(m)}{1 + \sum_{k=1}^q b^2(k)}, \quad 0 < m \leq q \quad \text{- нелинейная часть}$$

### Типы моделей рационального спектра

1. Модели авторегрессии :  $q = 0 \Rightarrow \text{ARMA}(p,0) \Rightarrow \text{AR}(p)$  ,  $p = 1,2$  ;
2. Модели скользящего среднего :  $p = 0 \Rightarrow \text{ARMA}(0,q) \Rightarrow \text{MA}(q)$  ,  $q = 1,2$  ;
3. Смешанные модели :  $\text{ARMA}(p,q) \Rightarrow p, q = 1,2$ .

## Авторегрессионные модели временного ряда

Теорема декомпозиции Уолда – любую АРСС- модель или СС- модель можно аппроксимировать АР- моделью более высокого порядка.

$$\rho_x(m) = \sum_{k=1}^p a(k) \rho_x(m-k), \quad m = 1, 2, \dots, p$$

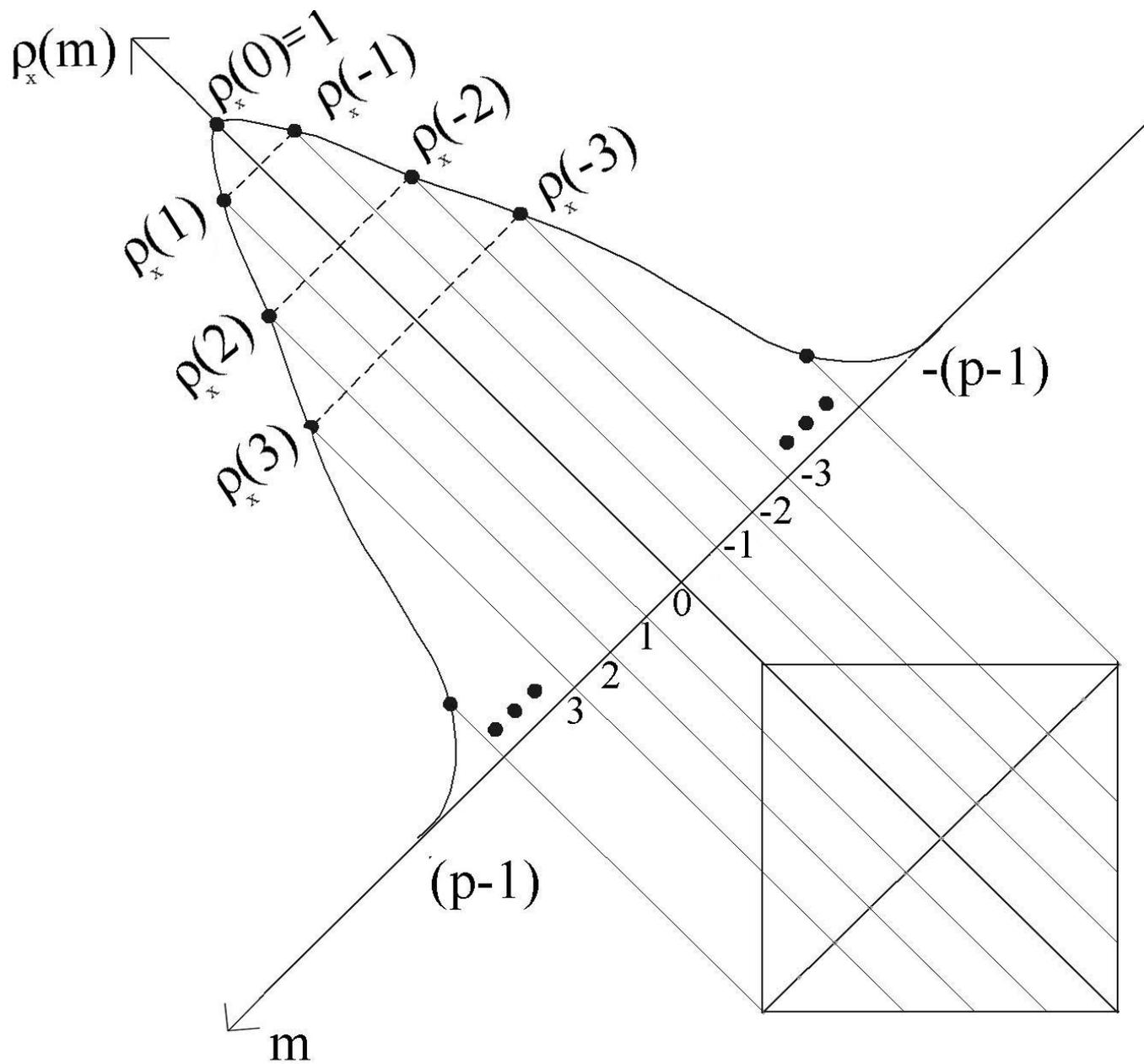
Система линейных нормальных уравнений Юла – Уолкера :

$$\begin{cases} a(1)\rho_x(0) + a(2)\rho_x(-1) + \dots + a(p)\rho_x(-(p-1)) = \rho_x(1) \\ a(1)\rho_x(1) + a(2)\rho_x(0) + \dots + a(p)\rho_x(-(p-2)) = \rho_x(2) \\ \dots \\ a(1)\rho_x(p-1) + a(2)\rho_x(p-2) + \dots + a(p)\rho_x(0) = \rho_x(p) \end{cases}$$

Матричная форма системы уравнений Юла – Уолкера :  $R_p \overset{\Delta}{a}_p = \overset{\Delta}{\rho}_p$

$\overset{\Delta}{a}_p = (a(1), a(2), \dots, a(p))^T$  - вектор-столбец АР- параметров

$\overset{\Delta}{\rho}_p = (\rho_x(1), \rho_x(2), \dots, \rho_x(p))^T$  - корреляционный вектор-столбец



Теплицева автокорреляционная матрица

$$R_p = \begin{pmatrix} \rho_x(0) & \rho_x(-1) & \boxtimes & \rho_x(-(p-1)) \\ \rho_x(1) & \rho_x(0) & \boxtimes & \rho_x(-(p-2)) \\ \boxtimes & \boxtimes & \boxtimes & \boxtimes \\ \rho_x(p-1) & \rho_x(p-2) & \boxtimes & \rho_x(0) \end{pmatrix}$$

**Алгоритм Левинсона – Дурбина (ЛД)**

**Шаг 0 :** Инициализация. Тестировать AP(1) - модель.

$$p = 1; a_1(1) = \rho_x(1); \sigma_1^2 = 1 - a_1^2(1)$$

**Шаг 1 :** Тестировать AP – модель текущего порядка.  $p = p + 1$ .

$$a_p(p) = \left( \rho_x(p) - \sum_{k=1}^{p-1} a_{p-1}(k) \rho_x(p-k) \right) / \sigma_{p-1}^2$$

**Шаг 2 :** Рекурсия Левинсона.

$$a_p(k) = a_{p-1}(k) - a_p(p) a_{p-1}(p-k); k = \overline{1; (p-1)}$$

**Шаг 3 :** Вычислить дисперсию ошибки линейного прогноза.

$$\left| a_p(p) \right| \leq 1; \sigma_p^2 = \left( 1 - a_p^2(p) \right) \sigma_{p-1}^2$$

**Шаг 4 :** Критерии продолжения рекурсии. Если

$$\left| a_p(p) \right| > \varepsilon_1; \left| \sigma_p^2 - \sigma_{p-1}^2 \right| > \varepsilon_2$$

то идти к Шагу 1. В противном случае закончить вычисления.

### Свойства алгоритма Левинсона - Дурбина

1. Объем вычислений : алгоритм исключения Гаусса  $\sim p^3$ ; алгоритм ЛД  $\sim p^2$

2. Алгоритм рекурсивный по порядку авторегрессии  $p$  :

$$\langle a_1(1); \sigma_1^2 \rangle \blacktriangleright \langle a_2(1); a_2(2); \sigma_2^2 \rangle \blacktriangleright \langle a_3(1); a_3(2); a_3(3); \sigma_3^2 \rangle$$

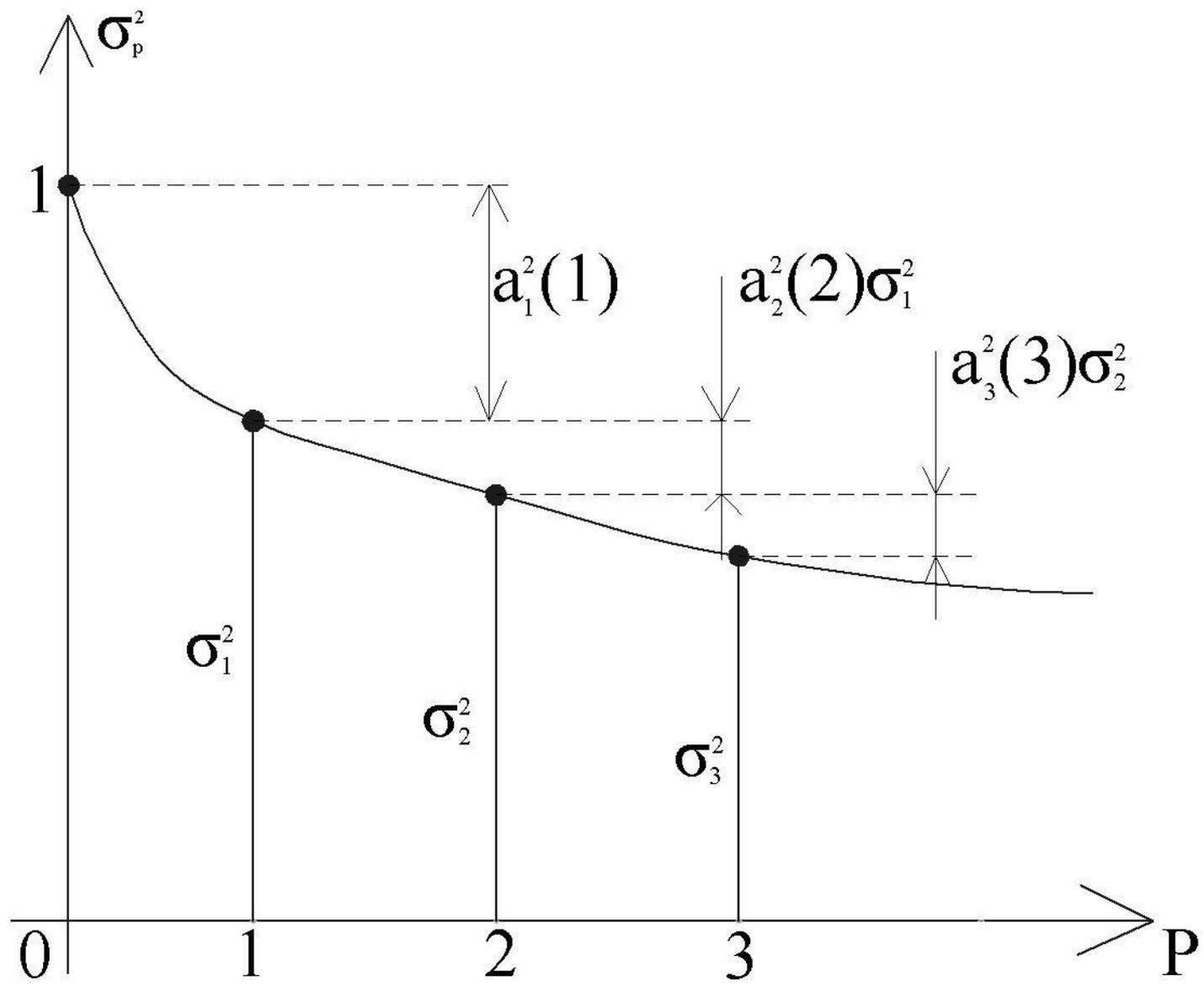
3. Критерий правильного выбора порядка авторегрессии  $p$  :

$$\left| \sigma_p^2 - \sigma_{p-1}^2 \right| > \varepsilon_2$$

4. Применение смещенной оценки автокорреляционной матрицы  $R_p$  :

$$\rho_n(m) = \frac{1}{K} \sum_{k=0}^{K-1} v(n-k)v(n-m-k)$$

обеспечивает ее положительную полуопределенность.



5. Необходимое и достаточное условие положительной полуопределенности автокорреляционной матрицы  $R_p$  :

$$\left| a_p(p) \right| \leq 1, p = 1, 2, \dots ; K_p = a_p(p) - \text{коэффициенты отражения}$$

6. Нули полинома авторегрессии лежат внутри единичной окружности плоскости комплексной переменной  $z$  :

$$A_p(z^{-1}) = \prod_{k=1}^p (z^{-1} - g_k); |g_k| < 1$$

В этом случае ФФ  $1/A_p(m)$  устойчивый, а процесс  $AR(p)$  – стационарный.

### Основные понятия теории линейного прогноза

Цифровые фильтры линейного прогноза (ЛП) :

$$\hat{v}_p^f(n+p) = \sum_{k=1}^p a_p^f(k) v(n+p-k) - \text{«вперед» (forward) ;}$$

$$\hat{v}_p^b(n) = \sum_{k=1}^p a_p^b(k) v(n+k) - \text{«назад» (backward) ;}$$

$n = 1, 2, \dots, (N-p)$  - окно обучения фильтров.

Коэффициенты фильтров совпадают для вещественных ВР :

$$a_p^f(k) = a_p^b(k) = a_p(k) \quad (k = 1, 2, \dots, p)$$

Коэффициенты фильтров оценивают методом наименьших квадратов, т. е. оптимизируют по критерию минимума дисперсии ошибок ЛП:

$$\sigma_p^2 = \frac{1}{2(N-p)} \sum_{n=1}^{N-p} \left( \left( e_p^f(n) \right)^2 + \left( e_p^b(n) \right)^2 \right)$$

Ошибки ЛП :

$$e_p^f(n) = v(n+p) - \hat{v}_p^f(n+p) =$$

$$= v(n+p) - \sum_{k=1}^p a_p(k) v(n+p-k)$$

- фильтр ошибки ЛП в «прямом» направлении;

$$e_p^b(n) = v(n) - \hat{v}_p^b(n) = v(n) - \sum_{k=1}^p a_p(k) v(n+k)$$

- фильтр ошибки ЛП в «обратном» направлении.

$A_p(m)$  - передаточная функция ЦФ ошибки ЛП в «прямом» направлении.

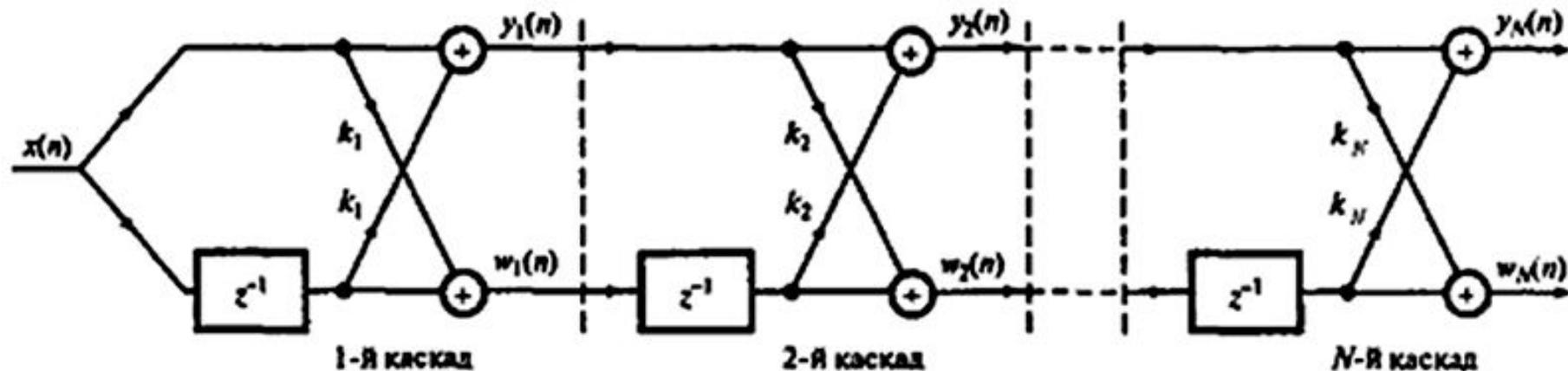
Фильтр инверсный по отношению к ФФ  $1/A_p(m)$

Рекурсия Левинсона для ошибок ЛП в «прямом» и «обратном» направлениях :

$$e_p^f(n) = e_{p-1}^f(n) - K_p e_{p-1}^b(n-1); e_0^f(n) = v(n)$$

$$e_p^b(n) = e_{p-1}^b(n-1) - K_p e_{p-1}^f(n); e_0^b(n) = v(n)$$

Решетчатый фильтр (структура)



Свойства решетчатого фильтра :

1. Инверсный по сравнению с ФФ, так называемый обеляющий фильтр.

2. Устойчив к ошибкам вычисления и квантования по сравнению с ФФ.

3. Ошибки ЛП для текущего порядка ортогональны :  $E(e_p^f(n)e_p^b(n)) = 0$

Частный коэффициент корреляции ВР – нормированная корреляция между  $v(n-p)$  и  $v(n)$  за вычетом доли корреляции, вызванной влиянием промежуточных отсчетов ряда  $v(n-p+1), \dots, v(n-1)$ .

Статистический смысл коэффициента отражения  $K_p = a_p(p)$  - частный коэффициент корреляции ВР. Альтернативное определение коэффициента

отражения в терминах ошибок ЛП :  $K_p = \sqrt{r_p^f(1)r_p^b(1)}$ .

$$r_p^f(1) = \frac{\sum_{k=0}^{K-1} e_{p-1}^f(n-k) e_{p-1}^b(n-k-1)}{\sum_{k=0}^{K-1} \left( e_{p-1}^f(n-k) \right)^2} - \text{частный коэффициент корреляции ошибки ЛП «вперед»}.$$

$$r_p^b(1) = \frac{\sum_{k=0}^{K-1} e_{p-1}^f(n-k) e_{p-1}^b(n-k-1)}{\sum_{k=0}^{K-1} \left( e_{p-1}^b(n-k-1) \right)^2} - \text{частный коэффициент корреляции ошибки ЛП «назад»}.$$

## Геометрический алгоритм Берга

**Шаг 0** : Инициализация. Вычислить начальные значения ошибок ЛП

$$p = 0 ; e_0^f(n) = e_0^b(n) = v(n) ; \sigma_0^2 = 1$$

**Шаг 1** : Тестировать AP – модель текущего порядка.  $p = p + 1$ . Вычислить

выборочные оценки частных коэффициентов корреляции для

ошибок ЛП «вперед»  $r_p^f(1)$  и «назад»  $r_p^b(1)$ .

Вычислить выборочную оценку коэффициента отражения

$$a_p(p) = K_p = \sqrt{r_p^f(1)r_p^b(1)}$$

**Шаг 2** : Рекурсия Левинсона. Вычислить ошибку ЛП для AP- модели

текущего порядка

$$e_p^f(n) = e_{p-1}^f(n) - K_p e_{p-1}^b(n-1)$$

$$e_p^b(n) = e_{p-1}^b(n-1) - K_p e_{p-1}^f(n)$$

Если  $p > 1$ , то вычислить младшие коэффициенты авторегрессии

$$a_p(k) = a_{p-1}(k) - K_p(p-k); k = \overline{1; (p-1)}$$

**Шаг 3 :** Вычислить дисперсию ошибки линейного прогноза

$$\sigma_p^2 = \left(1 - a_p^2(p)\right) \sigma_{p-1}^2$$

**Шаг 4 :** Критерии продолжения рекурсии. Если

$$\left|K_p\right| > \varepsilon_1 ; \left|\sigma_p^2 - \sigma_{p-1}^2\right| > \varepsilon_2$$

то идти к Шагу 1. В противном случае закончить вычисления.

## СС( $q$ ) - модели временного ряда

$$v(n) = u(n) - \sum_{k=1}^q b(k)u(n-k); \quad u(n) \xrightarrow{\text{Нерекурсивный ЦФ}} \boxed{B_q(z^{-1})} \rightarrow v(n)$$

Способы оценки СС- параметров :

### 1. Решение системы нелинейных уравнений

$$\left\{ \begin{array}{l} \left( \sum_{k=1}^{q-1} b(k)b(k+1) - b(1) \right) / D_q = \rho_v^{(MA)}(1) \\ \left( \sum_{k=1}^{q-2} b(k)b(k+2) - b(2) \right) / D_q = \rho_v^{(MA)}(2) \\ \boxtimes \\ \left( b(1)b(q) - b(q-1) \right) / D_q = \rho_v^{(MA)}(q-1) \\ -b(q) / D_q = \rho_v^{(MA)}(q) \end{array} \right.$$

$$D_q = 1 + b^2(1) + b^2(2) + \boxtimes + b^2(q); \quad \sigma_u^2 = \rho_v^{(MA)}(0) / D_q$$

**Шаг 0** : Инициализация.  $i = 1$ . Вычислить начальные значения СС- параметров

$$b^{(0)}(k) = 0 ; k = 1, 2, \dots, q$$

**Шаг 1** : Вычислить дисперсию БШ

$$D_q = 1 + \sum_{k=1}^q \left\{ b^{(i-1)}(k) \right\}^2 ; \sigma_u^2 = \rho_v^{(MA)}(0) / D_q$$

**Шаг 2** :  $m = q$ . Вычислить старший СС- параметр

$$b^{(i)}(q) = -D_q \rho_v^{(MA)}(q)$$

**Шаг 3** :  $m = m - 1$ . Вычислить младший СС- параметр

$$b^{(i)}(m) = \sum_{k=1}^{q-m} b^{(i-1)}(k) b^{(i)}(k+m) - D_q \rho_v^{(MA)}(m)$$

**Шаг 4** : Цикл по младшим СС- параметрам. Если  $m > 1$ , то идти к **Шагу 3**.

**Шаг 5** : Критерии продолжения вычислений. Если  $m = 1$  и хотя бы один из СС- параметров удовлетворяет неравенству

$$\left| b^{(i)}(k) - b^{(i-1)}(k) \right| > \varepsilon ; k = 1, 2, \dots, q ,$$

то  $i = i + 1$ . Идти к **Шагу 1**. В противном случае закончить вычисления.

2. Аппроксимация СС- процесса эквивалентной АР- моделью высокого порядка

$$B_q(z^{-1}) = 1 + \sum_{k=1}^q \tilde{b}(k)z^{-k} ; A_\infty(z^{-1}) = 1 + \sum_{k=1}^{\infty} \tilde{a}(k)z^{-k}$$

$$\tilde{a}(k) = -a(k); \tilde{b}(k) = -b(k); B_q(z^{-1}) = 1/A_\infty(z^{-1})$$

$$B_q(z^{-1})A_\infty(z^{-1}) = 1 \stackrel{\text{ДПЛ}}{\Leftrightarrow} \tilde{a}(n) + \sum_{k=1}^q \tilde{b}(k)\tilde{a}(n-k) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases}$$

Фильтр ошибки ЛП «вперед» :

$$e_q^{(MA)}(n) = \tilde{a}_K(n) + \sum_{k=1}^q \tilde{b}_q(k)\tilde{a}_K(n-k); q \ll K$$

для данных :

$$\tilde{a}_K(0) = 1, \tilde{a}_K(n), n = 1, 2, \dots, (q + K)$$

Вектор-столбец СС- параметров :

$$\tilde{\mathbf{b}}_q = (\tilde{b}_q(1), \tilde{b}_q(2), \dots, \tilde{b}_q(q))^T = \underset{\tilde{\mathbf{b}}_q}{\text{Arg min}} \left( \sum_n \{e_q^{(MA)}(n)\}^2 \right)$$

Система линейных нормальных уравнений :  $R_q \tilde{\mathbf{b}}_q = -\tilde{\mathbf{p}}_q$

$\underline{\rho}_q = (\rho_v(1,0), \rho_v(2,0), \dots, \rho_v(q,0))^T$  - корреляционный вектор

$R_q = \{ \rho_v(m, k) \}_{\substack{k=1; q \\ m=1; q}}$  - корреляционная матрица

Автокорреляционная оценка СС- параметров (алгоритм Юла - Уолкера) :

$$\rho_v(m, k) = \rho_v(m - k) = \sum_{i=1}^{q+K} \tilde{a}_K(i - m) \tilde{a}_K(i - k)$$

Свойства оценки :

1. Корреляционная матрица теплицева – рационально применять алгоритм ЛД.
2. Смещенная оценка автокорреляции – ФФ устойчивый (минимально-фазовый).
3. Требуется достаточно большого порядка  $(q+K)$  модели авторегрессии.

Ковариационная оценка СС- параметров :

$$\rho_v(m, k) = \sum_{i=q+1}^K \tilde{a}_K(i - m) \tilde{a}_K(i - k)$$

Свойства оценки :

1. Корреляционная матрица является произведением теплицевых матриц.
2. Корреляционная матрица невырожденная если  $q \leq K / 2$ .

Дисперсия ошибки ЛП :  $\sigma_u^2 = \rho_v(0,0) + \sum_{k=1}^q \tilde{b}_q(k) \rho_v(0,k)$

3. Оценка СС- параметров методом спектральной факторизации

Факторизация во временной области :  $\tilde{b}(k) = -b(k); \tilde{b}(0) = 1;$

$$\rho_r^{(MA)}(m) = \begin{cases} \sigma_u^2 \sum_{k=m}^q \tilde{b}(k) \tilde{b}(k-m), & 0 < m \leq q \\ 0 & , m > q \end{cases}$$

Факторизация в частотной области :  $P_r^{(MA)}(m) = \sigma_u^2 \Delta t |B_q(m)|^2$

$$B_q(m) = \sum_{k=0}^q \tilde{b}(k) z^{-k}(m); z(m) = e^{j2\pi m/K}; 0 \leq m \leq K-1$$

Факторизация в области комплексной переменной (в терминах ДПЛ) :

$$P_r^{(MA)}(z^{-1}) = \sum_{m=-q}^q \rho_r^{(MA)}(m) z^{-m} = \sum_{m=0}^q \tilde{b}(m) z^{-m} \sum_{k=0}^q \tilde{b}(k) z^k$$

Основная теорема алгебры : Если конечный степенной ряд  $P_r^{(MA)}(z^{-1})$  имеет симметричные коэффициенты  $\rho_r^{(MA)}(-m) = \rho_r^{(MA)}(m)$ , то его

нули  $C_k$  образуют взаимно обратные пары, т. е. ряд можно представить в виде

$$P_r^{(MA)}(z^{-1}) = \tilde{b}^2(q) \prod_{k=1}^q (z^{-1} - c_k^{-1})(z - c_k^{-1})$$

$$\Downarrow$$

$$B_q(z^{-1}) = \sum_{k=0}^q \tilde{b}(k) z^{-k} = \tilde{b}(q) \prod_{k=1}^q (z^{-1} - c_k^{-1})$$

Взаимосвязь между коэффициентами  $\tilde{b}(k)$  и корнями  $c_k^{-1}$  полинома СС устанавливают симметрические функции :

$$V_k = \sum_{m_1=1}^{q-k+1} \sum_{m_2=m_1+1}^{q-k+2} \boxtimes \sum_{m_k=m_{k-1}+1}^q c_{m_1}^{-1} c_{m_2}^{-1} \cdot \boxtimes \cdot c_{m_k}^{-1}$$

$$\tilde{b}(q) = (-1)^q \prod_{k=1}^q c_k ; \tilde{b}(q-k) = (-1)^k \tilde{b}(q) V_k ; k = \overline{1; (q-1)}$$

4. Оценка СС- параметров методом гомоморфного преобразования

**Шаг 1 :** Вычислить энергетический спектр СС- процесса

$$P_r^{(MA)}(k) = 2\Delta t \sum_{m=0}^{K-1} \rho_r^{(MA)}(m) \cos\left(2\pi \frac{mk}{K}\right); 0 \leq k \leq K-1$$

**Шаг 2 :** Вычислить кепстры СС- процесса и его коэффициентов

$$\hat{\rho}_r^{(MA)}(m) = \frac{2}{K} \sum_{k=0}^{K-1} \ln\left(P_r^{(MA)}(k)\right) \cos\left(2\pi \frac{mk}{K}\right);$$

$$\hat{b}(m) = \hat{\rho}_r^{(MA)}(m) / 2; 0 \leq m \leq K-1$$

**Шаг 3 :** Вычислить передаточную функция ФФ для СС- процесса

$$\hat{B}(k) = 2\Delta t \sum_{m=0}^{K-1} \hat{b}(m) \cos\left(2\pi \frac{mk}{K}\right); B_q(k) = \exp(\hat{B}(k))$$

**Шаг 4 :** Вычислить коэффициенты СС- процесса

$$\tilde{b}(m) = \frac{2}{K} \sum_{k=0}^{K-1} B_q(k) \cos\left(2\pi \frac{mk}{K}\right); 0 < m \leq q$$

# ARCC(p, q) - модели временного ряда

Субоптимальные оценки ARCC- параметров

Раздельное оценивание  
AR- и CC- параметров

Одновременное оценивание  
AR- и CC- параметров

Раздельное оценивание AR- и CC- параметров :

1. оценивание AR- параметров модифицированным МНК Юла – Уолкера ;
2. формирование остаточного ВР с помощью нерекурсивного фильтра ;
3. оценивание CC- параметров по остаточному ВР.

**Модифицированный МНК Юла – Уолкера**

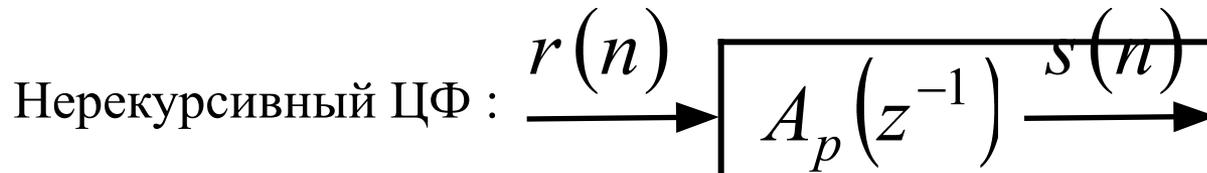
Ошибка оценивания AR- параметров :

$$\varepsilon_p(m) = \hat{\rho}_r(m) - \sum_{k=1}^p a(k) \hat{\rho}_r(m-k), \quad q+1 \leq m \leq M$$

$\hat{\rho}_r(m)$  - несмещенная оценка АКФ ;  $p \ll M$  – переопределенная СЛНУ

$$\hat{a}_p = (a(1), a(2), \dots, a(p))^T = \underset{\hat{a}_p}{\text{Arg min}} \left( \sum_{m=q+1}^M \{\varepsilon_p(m)\}^2 \right)$$

## Остаточный ВР – модель СС( $q$ )



$$s(n) = r(n) - \sum_{k=1}^p a(k)r(n-k) = u(n) - \sum_{k=1}^q b(k)u(n-k)$$

АКФ остаточного ВР :

$$\rho_s(m) = \begin{cases} \sum_{k=0}^p \sum_{i=0}^p a(k)a(i)\hat{\rho}_r(m+i-k), & |m| \leq q \\ 0 & , |m| > q \end{cases}$$