

# Современная анизотропийная теория: Анализ и Синтез

Аркадий Кустов

ТМШ-V

16-23 июня 2013

# Объект управления, регулятор

## Объект управления, регулятор

Объект управления описывается линейной дискретной стационарной системой

$$\begin{cases} x_{k+1} &= A_1 x_k + B_1 w_k + B_2 u_k, \\ z_k &= C_1 x_k + D_{11} w_k + D_{12} u_k, \\ y_k &= C_2 x_k + D_{21} w_k, \end{cases} \quad (1)$$

где  $x_k \in \mathbb{R}^n$  – состояние объекта,  $w_k \in \mathbb{R}^m$  – внешние возмущения,  $u_k \in \mathbb{R}^p$  – управление,  $z_k \in \mathbb{R}^{n_z}$  – регулируемый выход,  $y_k \in \mathbb{R}^{n_y}$  – измеряемый выход.

## Объект управления, регулятор

Объект управления описывается линейной дискретной стационарной системой

$$\begin{cases} x_{k+1} &= A_1 x_k + B_1 w_k + B_2 u_k, \\ z_k &= C_1 x_k + D_{11} w_k + D_{12} u_k, \\ y_k &= C_2 x_k + D_{21} w_k, \end{cases} \quad (1)$$

где  $x_k \in \mathbb{R}^n$  – состояние объекта,  $w_k \in \mathbb{R}^m$  – внешние возмущения,  $u_k \in \mathbb{R}^p$  – управление,  $z_k \in \mathbb{R}^{n_z}$  – регулируемый выход,  $y_k \in \mathbb{R}^{n_y}$  – измеряемый выход.

Регулятор имеет представление

$$\begin{cases} \xi_{k+1} &= \hat{A} \xi_k + \hat{B} y_k, \\ u_k &= \hat{C} \xi_k, \end{cases} \quad (2)$$

где  $\xi_k \in \mathbb{R}^n$  – внутреннее состояние регулятора.

## Объект управления, регулятор

Объект управления описывается линейной дискретной стационарной системой

$$\begin{cases} x_{k+1} &= A_1 x_k + B_1 w_k + B_2 u_k, \\ z_k &= C_1 x_k + D_{11} w_k + D_{12} u_k, \\ y_k &= C_2 x_k + D_{21} w_k, \end{cases} \quad (1)$$

где  $x_k \in \mathbb{R}^n$  – состояние объекта,  $w_k \in \mathbb{R}^m$  – внешние возмущения,  $u_k \in \mathbb{R}^p$  – управление,  $z_k \in \mathbb{R}^{n_z}$  – регулируемый выход,  $y_k \in \mathbb{R}^{n_y}$  – измеряемый выход.

Регулятор имеет представление

$$\begin{cases} \xi_{k+1} &= \hat{A} \xi_k + \hat{B} y_k, \\ u_k &= \hat{C} \xi_k, \end{cases} \quad (2)$$

где  $\xi_k \in \mathbb{R}^n$  – внутреннее состояние регулятора.

Цель управления: стабилизировать исходную систему и минимизировать заданный функционал качества для любых входных возмущений из данного класса.

# Входные возмущения

## Входные возмущения

Варианты задания возмущения:

## Входные возмущения

Варианты задания возмущения:

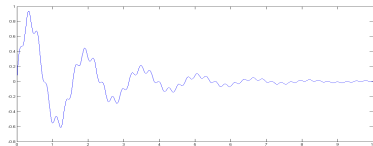
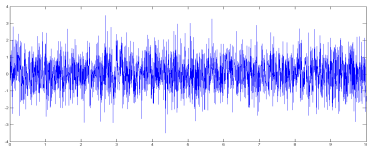
- 1) точно задать входное возмущение (ступенька; синусоида)



# Входные возмущения

Варианты задания возмущения:

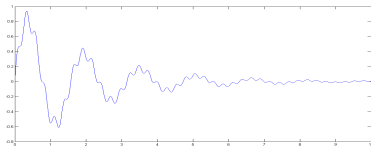
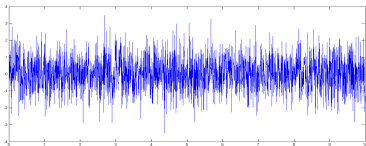
- 1) точно задать входное возмущение (ступенька; синусоида)
- 2) задать класс входных возмущений ( $\mathcal{H}_2$ -теория управления – гауссовский белый шум;  $\mathcal{H}_\infty$ -теория управления – возмущение из  $l_2$ )



## Входные возмущения

Варианты задания возмущения:

- 1) точно задать входное возмущение (ступенька; синусоида)
- 2) задать класс входных возмущений ( $\mathcal{H}_2$ -теория управления – гауссовский белый шум;  $\mathcal{H}_\infty$ -теория управления – возмущение из  $l_2$ )

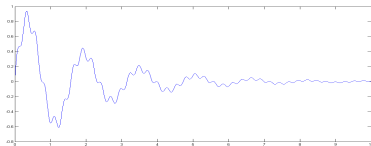
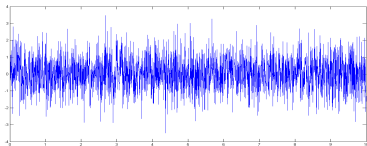


- 3) ввести меру отличия от эталонного класса, и задать возмущение (точнее, целое множество) числом → анизотропная теория

## Входные возмущения

Варианты задания возмущения:

- 1) точно задать входное возмущение (ступенька; синусоида)
- 2) задать класс входных возмущений ( $\mathcal{H}_2$ -теория управления – гауссовский белый шум;  $\mathcal{H}_\infty$ -теория управления – возмущение из  $l_2$ )



- 3) ввести меру отличия от эталонного класса, и задать возмущение (точнее, целое множество) числом  $\rightarrow$  анизотропная теория

Анизотропная теория управления использует понятие относительной энтропии как меры отличия от эталонного класса возмущений, в роли которого выступает гауссовский белый шум.

# Относительная энтропия

## Относительная энтропия

Для двух плотностей вероятности  $f$  и  $g$  (причем  $f$  абсолютно непрерывна по  $g$ , т.е. из  $g(x) = 0$  следует  $f(x) = 0$ ) относительной энтропией  $f$  относительно  $g$  (или расстоянием Кульбака-Лейблера) называют интеграл

$$\mathbf{D}(f||g) = \int_{\mathbb{R}^m} f(x) \ln \left( \frac{f(x)}{g(x)} \right) dx_1 \dots dx_m, \quad 0 \ln 0 = 0. \quad (3)$$

## Относительная энтропия

Для двух плотностей вероятности  $f$  и  $g$  (причем  $f$  абсолютно непрерывна по  $g$ , т.е. из  $g(x) = 0$  следует  $f(x) = 0$ ) относительной энтропией  $f$  относительно  $g$  (или расстоянием Кульбака-Лейблера) называют интеграл

$$\mathbf{D}(f||g) = \int_{\mathbb{R}^m} f(x) \ln \left( \frac{f(x)}{g(x)} \right) dx_1 \dots dx_m, \quad 0 \ln 0 = 0. \quad (3)$$

Если  $g$  – гауссовская плотность вероятности с нулевым средним и скалярной ковариационной матрицей  $\lambda I_m$

$$g(x) \doteq p_\lambda(x) = (2\pi\lambda)^{-m/2} \exp \left\{ -\frac{x^T x}{2\lambda} \right\},$$

а  $f$  – нормальная плотность вероятности с ненулевым матожиданием  $\mu$  и ковариационной матрицей  $\Sigma$

$$f(x) = ((2\pi)^m |\Sigma|)^{-1/2} \exp \left\{ -\frac{1}{2} (x - \mu)^T \Sigma^{-1} (x - \mu) \right\},$$

## Относительная энтропия

Для двух плотностей вероятности  $f$  и  $g$  (причем  $f$  абсолютно непрерывна по  $g$ , т.е. из  $g(x) = 0$  следует  $f(x) = 0$ ) относительной энтропией  $f$  относительно  $g$  (или расстоянием Кульбака-Лейблера) называют интеграл

$$\mathbf{D}(f||g) = \int_{\mathbb{R}^m} f(x) \ln \left( \frac{f(x)}{g(x)} \right) dx_1 \dots dx_m, \quad 0 \ln 0 = 0. \quad (3)$$

Если  $g$  – гауссовская плотность вероятности с нулевым средним и скалярной ковариационной матрицей  $\lambda I_m$

$$g(x) \doteq p_\lambda(x) = (2\pi\lambda)^{-m/2} \exp \left\{ -\frac{x^T x}{2\lambda} \right\},$$

а  $f$  – нормальная плотность вероятности с ненулевым матожиданием  $\mu$  и ковариационной матрицей  $\Sigma$

$$f(x) = ((2\pi)^m |\Sigma|)^{-1/2} \exp \left\{ -\frac{1}{2} (x - \mu)^T \Sigma^{-1} (x - \mu) \right\},$$

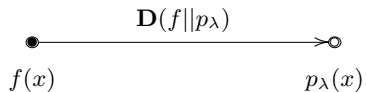
то относительная энтропия (3) равна

$$\mathbf{D}(f||p_\lambda) = \frac{m}{2} \ln(2\pi\lambda) + \frac{\text{tr}\Sigma + |\mu|^2}{2\lambda} + \int_{\mathbb{R}^m} f(x) \ln f(x) dx_1 \dots dx_m. \quad (4)$$

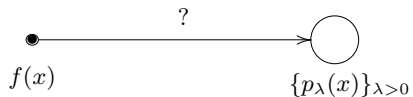
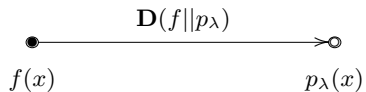
# Графическая интерпретация



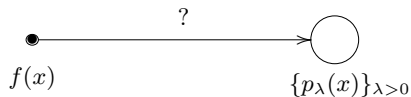
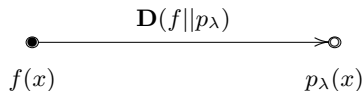
## Графическая интерпретация



## Графическая интерпретация



## Графическая интерпретация



Величину

$$\mathbf{A}(w) \doteq \min_{\lambda > 0} \mathbf{D}(f||p_\lambda) = -\frac{1}{2} \ln \det \left( \frac{m\Sigma}{\text{tr}\Sigma + |\mu|^2} \right) \quad (5)$$

называют анизотропией вектора  $w$  с плотностью вероятности  $f(x)$ .

# Средняя анизотропия последовательности

## Средняя анизотропия последовательности

Пусть  $W = \{w_k\}$  – стационарная эргодическая последовательность  $m$ -мерных случайных векторов. Определим среднюю анизотропию  $W$  (мера отличия для последовательности) как

$$\overline{\mathbf{A}}(W) \triangleq \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{\mathbf{A}(W_{0:N-1})}{N}, \quad (6)$$

где

$$W_{0:N-1} = \begin{bmatrix} w_0 \\ \vdots \\ w_{N-1} \end{bmatrix}.$$

## Средняя анизотропия последовательности

Пусть  $W = \{w_k\}$  – стационарная эргодическая последовательность  $m$ -мерных случайных векторов. Определим среднюю анизотропию  $W$  (мера отличия для последовательности) как

$$\overline{\mathbf{A}}(W) \triangleq \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{\mathbf{A}(W_{0:N-1})}{N}, \quad (6)$$

где

$$W_{0:N-1} = \begin{bmatrix} w_0 \\ \vdots \\ w_{N-1} \end{bmatrix}.$$

Первая задача анализа:

как считать среднюю анизотропию последовательности?

## Вычисление средней анизотропии

Пусть последовательность  $W$  генерируется из гауссовского белого шума  $\{v_k\}$  формирующим фильтром

$$\begin{cases} x_{k+1}^f &= Ax_k^f + Bv_k, \\ w_k &= Cx_k^f + Dv_k + \mu_k, \end{cases} \quad (7)$$

где матрица  $A$  асимптотически устойчива ( $\max |\lambda(A)| < 1$ ), матрица  $D$  невырождена ( $\det D \neq 0$ ), а последовательность  $\{\mu_k\}$  ограничена по модулю и сходится, т.е.  $\exists \lim_{k \rightarrow \infty} \mu_k \doteq \mathcal{M}$  и  $|\mathcal{M}| < \infty$ .

## Вычисление средней анизотропии

Пусть последовательность  $W$  генерируется из гауссовского белого шума  $\{v_k\}$  формирующим фильтром

$$\begin{cases} x_{k+1}^f &= Ax_k^f + Bv_k, \\ w_k &= Cx_k^f + Dv_k + \mu_k, \end{cases} \quad (7)$$

где матрица  $A$  асимптотически устойчива ( $\max |\lambda(A)| < 1$ ), матрица  $D$  невырождена ( $\det D \neq 0$ ), а последовательность  $\{\mu_k\}$  ограничена по модулю и сходится, т.е.  $\exists \lim_{k \rightarrow \infty} \mu_k \doteq \mathcal{M}$  и  $|\mathcal{M}| < \infty$ .

Рассмотрим простейший случай фильтра:

$$\begin{cases} x_{k+1}^f &= Ax_k^f + Bv_k + \nu, \\ w_k &= Cx_k^f + Dv_k + \mu. \end{cases} \quad (8)$$

Легко проверить, что

$$\mathcal{M} = \mu + C(I - A)^{-1}\nu.$$



## Результат 1: вычисление средней анизотропии

### Теорема

Средняя анизотропия  $\bar{\mathbf{A}}(W)$  последовательности  $W$ , сформированной фильтром (8), определяется по формуле

$$\bar{\mathbf{A}}(W) = -\frac{1}{2} \ln \det \left( \frac{m(\Sigma + \Xi)}{\text{tr}\Sigma + |\mathcal{M}|^2} \right), \quad (9)$$

где матрицы  $\Sigma$  и  $\Xi$  связаны с решениями  $P$  и  $R$  уравнений Ляпунова и Риккати соотношениями

$$\begin{aligned} \Sigma &= CPC^T + DD^T, & \Xi &= CRC^T, \\ P &= APA^T + BB^T, & R &= ARA^T - \Lambda(\Sigma + \Xi)^{-1}\Lambda^T, \\ & & \Lambda &= BD^T + A(P + R)C^T. \end{aligned}$$

# Критерий качества

## Критерий качества

Пусть  $\{h_k\}$  – последовательность  $m$ -мерных векторов (вообще говоря, случайных).  
Мощностной нормой сигнала  $h$  называют число

$$\|h\|_{\mathcal{P}} = \sqrt{\lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \mathbf{E}|h_k|^2}.$$

## Критерий качества

Пусть  $\{h_k\}$  – последовательность  $m$ -мерных векторов (вообще говоря, случайных). Мощностной нормой сигнала  $h$  называют число

$$\|h\|_{\mathcal{P}} = \sqrt{\lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \mathbf{E}|h_k|^2}.$$

Для системы  $F$ , замкнутой регулятором  $K$ , со входом  $\{w_k\}$  и выходом  $\{z_k\}$  определим среднеквадратичный коэффициент усиления как

$$Q(F, W) \triangleq \frac{\|z\|_{\mathcal{P}}}{\|w\|_{\mathcal{P}}} = \sqrt{\lim_{N \rightarrow \infty} \frac{\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \mathbf{E}|z_k|^2}{\frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \mathbf{E}|w_k|^2}}.$$

# Анизотропийная норма

## Анизотропийная норма

Пусть  $\mathbb{W}_a$  – множество последовательностей  $W = \{w_k\}$ , для которых  $\overline{\mathbf{A}}(W) \leq a$ , где  $a > 0$ . Анизотропийная норма системы  $F$  определяется как

$$\|F\|_a \triangleq \sup_{\mathbb{W}_a} Q(F, W). \quad (10)$$

## Анизотропийная норма

Пусть  $\mathbb{W}_a$  – множество последовательностей  $W = \{w_k\}$ , для которых  $\overline{\mathbf{A}}(W) \leq a$ , где  $a > 0$ . Анизотропийная норма системы  $F$  определяется как

$$\|F\|_a \triangleq \sup_{\mathbb{W}_a} Q(F, W). \quad (10)$$

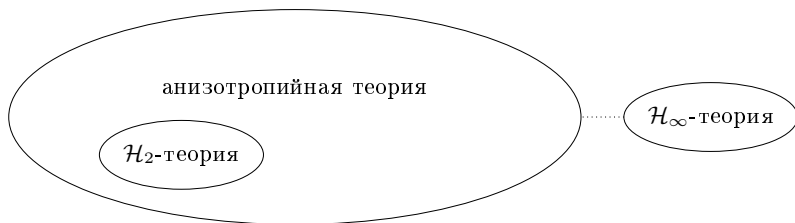
Свойство:  $\|F\|_2 / \sqrt{m} = \|F\|_0 \leq \|F\|_a \leq \|F\|_\infty = \|F\|_\infty$ .

## Анизотропийная норма

Пусть  $\mathbb{W}_a$  – множество последовательностей  $W = \{w_k\}$ , для которых  $\bar{\mathbf{A}}(W) \leq a$ , где  $a > 0$ . Анизотропийная норма системы  $F$  определяется как

$$\|F\|_a \triangleq \sup_{\mathbb{W}_a} Q(F, W). \quad (10)$$

Свойство:  $\|F\|_2 / \sqrt{m} = \|F\|_0 \leq \|F\|_a \leq \|F\|_\infty = \|F\|_\infty$ .



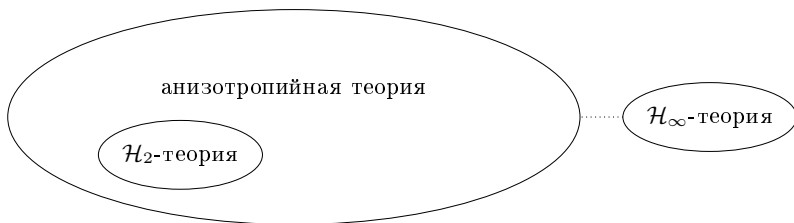


## Анизотропийная норма

Пусть  $\mathbb{W}_a$  – множество последовательностей  $W = \{w_k\}$ , для которых  $\bar{\mathbf{A}}(W) \leq a$ , где  $a > 0$ . Анизотропийная норма системы  $F$  определяется как

$$\|F\|_a \triangleq \sup_{\mathbb{W}_a} Q(F, W). \quad (10)$$

Свойство:  $\|F\|_2 / \sqrt{m} = \|F\|_0 \leq \|F\|_a \leq \|F\|_\infty = \|F\|_\infty$ .



Вторая задача анализа:

как считать анизотропийную норму системы?

# Вычисление анизотропийной нормы

## Вычисление анизотропийной нормы

Представим векторы  $w_k$  входных возмущений как сумму  $w_k = w_k^0 + w_k^1$ , где  $w_k^0$  – векторы с нулевым матожиданием, генерируемые фильтром

$$G_0 \sim \begin{cases} x_{k+1}^f & = Ax_k^f + Bv_k, \\ w_k^0 & = Cx_k^f + Dv_k, \end{cases}$$

а  $w_k^1 = \mathbf{E}w_k$  – детерминированные векторы.

## Вычисление анизотропийной нормы

Представим векторы  $w_k$  входных возмущений как сумму  $w_k = w_k^0 + w_k^1$ , где  $w_k^0$  – векторы с нулевым матожиданием, генерируемые фильтром

$$G_0 \sim \begin{cases} x_{k+1}^f & = Ax_k^f + Bv_k, \\ w_k^0 & = Cx_k^f + Dv_k, \end{cases}$$

а  $w_k^1 = \mathbf{E}w_k$  – детерминированные векторы. Можно показать, что среднеквадратичный коэффициент усиления  $Q(F, W)$  имеет вид

$$Q(F, W) = \sqrt{\frac{\|FG_0\|_2^2 + |\mathcal{FM}|^2}{\|G_0\|_2^2 + |\mathcal{M}|^2}},$$

где  $\mathcal{F} = D_{cl} + B_{cl}(I - A_{cl})^{-1}B_{cl}$ .

## Вычисление анизотропийной нормы

Представим векторы  $w_k$  входных возмущений как сумму  $w_k = w_k^0 + w_k^1$ , где  $w_k^0$  – векторы с нулевым матожиданием, генерируемые фильтром

$$G_0 \sim \begin{cases} x_{k+1}^f & = Ax_k^f + Bv_k, \\ w_k^0 & = Cx_k^f + Dv_k, \end{cases}$$

а  $w_k^1 = \mathbf{E}w_k$  – детерминированные векторы. Можно показать, что среднеквадратичный коэффициент усиления  $Q(F, W)$  имеет вид

$$Q(F, W) = \sqrt{\frac{\|FG_0\|_2^2 + |\mathcal{FM}|^2}{\|G_0\|_2^2 + |\mathcal{M}|^2}},$$

где  $\mathcal{F} = D_{cl} + B_{cl}(I - A_{cl})^{-1}B_{cl}$ .

Следующие теоремы завершают решение задачи анализа.

## Результат 2: вычисление средней анизотропии последовательности и анизотропийной нормы системы

### Теорема 2

Существуют функции  $A(q)$  и  $N(q)$  аргумента  $q \in [0; \|F\|_\infty^{-2})$ , такие, что

$$A(q) = \overline{\mathbf{A}}(W), \quad N(q) = Q(F, W),$$

где  $W$  – последовательность со спектральной плотностью  $S(q)$ .

## Результат 2: вычисление средней анизотропии последовательности и анизотропийной нормы системы

### Теорема 2

Существуют функции  $A(q)$  и  $N(q)$  аргумента  $q \in [0; \|F\|_\infty^{-2})$ , такие, что

$$A(q) = \overline{\mathbf{A}}(W), \quad N(q) = Q(F, W),$$

где  $W$  – последовательность со спектральной плотностью  $S(q)$ .

### Теорема 3

Для анизотропийной нормы системы  $F$  справедлива формула

$$\|F\|_a = \sup_{q \in [0; \|F\|_\infty^{-2})} \{N(q) | A(q) = a\}.$$

## Задача синтеза

Постановка задачи: построить регулятор  $K$ , который:

- а) стабилизирует замкнутую систему,
- б) минимизирует анизотропийную норму,
- в) делает это для всех возмущений  $W_a$  с ограничением  $\overline{\mathbf{A}}(W) \leq a$ .



## Задача синтеза

Постановка задачи: построить регулятор  $K$ , который:

- а) стабилизирует замкнутую систему,
- б) минимизирует анизотропийную норму,
- в) делает это для всех возмущений  $W_a$  с ограничением  $\overline{\mathbf{A}}(W) \leq a$ .

Варианты решения:

1) вначале построить  $H_\infty$ -регулятор, который бы "компенсировал" матожидания входного возмущения, затем вторым контуром построить анизотропийный регулятор, который бы "гасил" стохастику. **Недостатки:** такой регулятор не минимизирует анизотропийную норму.

## Задача синтеза

Постановка задачи: построить регулятор  $K$ , который:

- а) стабилизирует замкнутую систему,
- б) минимизирует анизотропийную норму,
- в) делает это для всех возмущений  $W_a$  с ограничением  $\overline{A}(W) \leq a$ .

Варианты решения:

1) вначале построить  $H_\infty$ -регулятор, который бы "компенсировал" матожидания входного возмущения, затем вторым контуром построить анизотропийный регулятор, который бы "гасил" стохастику. **Недостатки:** такой регулятор не минимизирует анизотропийную норму.

2) предположить выполнение некоторых условий на матожидание, при которых задача сводится к уже решенной - при нулевых векторах  $\mu$  и  $\nu$ . **Недостатки:** это удается сделать не для любых систем.

## Заключение

- Предложен новый способ формирования входной последовательности  $\{w_k\}$ , который позволяет расширить класс входных возмущений в анизотропийной теории управления.
- Полностью решена задача анизотропийного анализа: получены формулы для вычисления анизотропии вектора, средней анизотропии последовательности и анизотропийной нормы системы.
- В рамках задачи синтеза предложены два подхода построения регулятора (которые, однако, нуждаются в уточнении).

СПАСИБО ЗА ВНИМАНИЕ!  
и терпение!