





# СИНТЕЗ ОПТИМАЛЬНЫХ СИСТЕМ И УПРАВЛЕНИЙ ПО ПРОГНОЗИРУЮЩЕЙ МОДЕЛИ НА ОСНОВЕ МЕТОДОВ ПАРАМЕТРИЧЕСКОГО ЛИНЕЙНОГО ПРОГРАММИРОВАНИЯ

Никита Е. Селях

Кафедра методов оптимального управления

Научный руководитель: Н.М.Дмитрук

### Цели и задачи работы



- Предложить методы синтеза оптимальных обратных связей в линейной задаче оптимального управления на основе идей параметрического программирования, по аналогии с подходами, использующимися в явных схемах управления по прогнозирующей модели.
- Применить набор инструментов и функций на основе Matlab для параметрической оптимизации и вычислительной геометрии (Multi-Paramteric Toolbox).

### Классическое определение синтеза оптимальных обратных связей



• Классический подход к построению оптимальной обратной связи продемонстрируем на примере следующей задачи:

#### Задача оптимального управления

$$J(u) = \varphi(x(t_f)) \to \min,$$
 (1)

$$\dot{x} = f(x, u, t), \ x(t_0) = x_0$$
 (2)

$$x(t) \in X \in \mathbb{R}^n \tag{3}$$

$$u(t) \in U \in \mathbb{R}^r, \ t \in [t_0, t_f] \tag{4}$$

$$x=x(t)\in\mathbb{R}^n$$
 — состояние  $u=u(t)\in\mathbb{R}^r$  — управление

### Классическое определение синтеза оптимальных обратных связей



• Погрузим задачу (1) – (4) в семейство, зависящее от позиции  $(\tau,z)$ :

#### Семейство задач

$$\varphi(x(t_f)) \to \min$$

$$\dot{x} = f(x, u, t), \ x(\tau) = \mathbf{z}$$

$$x(t) \in X, \ u(t) \in U, \ t \in [\tau, t_f]$$
(5)

 $u^{0}(t|\tau,z),\ t\in T_{\tau}$ , — оптимальная программа (5)

 $X_{ au}$  — множество состояний z, для которых (5) имеет решение

• Оптимальная обратная связь

$$u^{0}(\tau, z) = u^{0}(t|\tau, z), \ z \in X_{\tau}, \tau \in T$$
 (6)

• Построение (6) — синтез оптимальной системы управления

### Управление по прогнозирующей модели Model Predictive Control (MPC)



• Линейная стационарная система управления

$$x(t) = Ax(t) + Bu(t), \ x(0) = x_0, \ t = 0, 1, \dots$$
 (7)

• На состояния и управления наложены ограничения

$$C_x x(t) \le d_x, \ C_u u(t) \le d_u, \ t = 0, 1, \dots$$
 (8)

• Цель управления системой (7) — стабилизация, т.е. построение обратной связи u(x), при которой замкнутая система

$$x(t+1) = g(x(t)) = Ax(t) + Bu(x(t))$$
 (9)

будет асимптотически устойчива в заданном положении равновесия  $x \equiv 0$ ,  $u \equiv 0$ 

• При этом переходный процесс не нарушает ограничения (8)

### Алгоритм МРС



- Базовый алгоритм МРС состоит в следующем:
  - lacksquare измерить состояние  $x(t) \in X$  системы (7);
  - ② решить прогнозирующую задачу с начальным условием x(0|t) = x(t), получить ее решение  $u^0(\cdot|t)$ ;
  - **3** подать на вход системы (7) управляющее воздействие:

$$u_{MPC}(t) := u^0(0|t).$$
 (10)

### Прогнозирующая задача для МРС



- Прогнозирующая задача строится для текущего момента времени t и текущего измеренного состояния x(t)
- Переменными прогнозирующей модели являются состояние  $x(k|\ t)$ ,  $\mathbf{k}=\overline{t,t+N}$ , и управления  $u(k|\ t)$ ,  $k=\overline{t,t+N-1}$

$$J(\mathbf{x}(t)) = \min_{u(\cdot|t)} \sum_{k=t}^{t+N-1} L(x(k|t), u(k|t)) + F(x(t+N|t))$$

$$x(k+1|t) = Ax(k|t) + Bu(k|t), \ x(t|t) = \mathbf{x}(t)$$

$$C_{x}x(k|t) \le d_{x}, \ C_{u}u(k|t) \le d_{u}, \ k = \overline{t, t+N-1}$$

$$C_{f}x(t+N|t) \le d_{f}$$

$$(11)$$

 $L(x,u) = x^TQx + u^TRu$  — квадратичная функция стоимости этапа  $F(x) = x^TPx$  — терминальная стоимость  $C_f, d_f$  задают ограничения на терминальное состояние

#### Явный МРС



• Прогнозирующая задача сводится к задаче квадратичного программирования, зависящей от параметра x = x(t):

$$J(\mathbf{x}) = \min_{z} \frac{1}{2} z^{T} H z + \frac{1}{2} \mathbf{x}^{T} \tilde{Y} \mathbf{x}$$
 (12)

$$Gz \le W + Sx \tag{13}$$

$$H = 2(\tilde{R} + \Gamma^T \tilde{Q}\Gamma), \ \tilde{Y} = Y - FH^{-1}F^T$$

$$G = \operatorname{diag}(C_x, \dots, C_x), \ W = [d_x, \dots, d_x]^T, \ S = \operatorname{diag}(C_x, \dots, C_x)\Omega + GH^{-1}F^T$$

$$Y = 2(Q + \Omega^T \tilde{Q}\Omega), \ F = 2\Omega^T \tilde{Q}\Gamma, \ \tilde{Q} = \operatorname{diag}(Q, \dots, Q, P)$$

$$\Omega = \begin{bmatrix} A \\ A^2 \\ \vdots \\ A^N \end{bmatrix}, \ \Gamma = \begin{bmatrix} B & 0 & \vdots & 0 \\ AB & B & \vdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \ddots \\ A^{N-1}B & A^{N-1}B & \vdots & B \end{bmatrix}$$

# Многопараметрическое программирование



#### Многопараметрическая задача линейного программирования

$$J^{0}(x) = \min_{z} J(z, x) = c'z$$

$$Gz \le W + Sx$$
(14)

 $z\in\mathbb{R}^s$  — переменные оптимизации  $x\in\mathbb{R}^n$  — вектор параметров  $c\in\mathbb{R}^s,\;G\in\mathbb{R}^{m imes s},\;W\in\mathbb{R}^m$ , и  $S\in\mathbb{R}^{m imes n},$   $K=\{x\in\mathbb{R}^n:Tx\leq Z\}$  — множество возможных значений параметров

- ullet  $K^*\subseteq K$  множество параметров  $x\in K$ , при которых задача (14) допустима
- ullet  $J^0(x)$  оптимальное значение задачи (14) при заданном  $x\in K^*$
- ullet  $Z^0(x) = \{z \mid c'z = J^0(x)\}$  множество оптимальных планов задачи

### Свойства решений задачи многопараметрического линейного программирования



#### Теорема

- Функция  $J^0(x)$ ,  $x \in K^*$ , является выпуклой и кусочно-аффинной
- Если для каждого  $x \in K^*$  оптимальное решение  $z^0(x)$ единственно, то функция  $z^0(x)$ ,  $x \in K^*$ , является непрерывной и кусочно-аффинной
- В противном случае (в случае неединственного решения) всегда можно определить непрерывную и кусочно-аффинную функцию решения  $z^{0}(x) \in Z^{0}(x)$ ,  $x \in K^{*}$
- ullet Многогранник  $K^*$  единственным образом разбивается на области аффинности функции  $z^0(x)$
- Эти области называются критическими областями

#### Multi-Parametric Toolbox



- Для построения критических областей и законов обратной связи используется Multi-Parametric Toolbox (или MPT)
- MPT это набор инструментов и функций на основе Matlab с открытым исходным кодом для параметрической оптимизации и вычислительной геометрии
- МРТ предлагает широкий спектр алгоритмов, скомпилированных в удобном и доступном для пользователя формате
- Полученные в результате законы оптимального управления могут быть встроены в приложения в виде кода на С или развернуты на целевых платформах с использованием Real Time Workshop

# Применение параметрического программирования в МРС



• Дискретная линейная система управления

$$x(t+1) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0.5 \end{bmatrix} u(t), \tag{15}$$

• Ограничения

$$-5 \le x(t) \le 5$$
;  $-1 \le u(t) \le 1$ ,  $t = 0, 1, \dots$ 

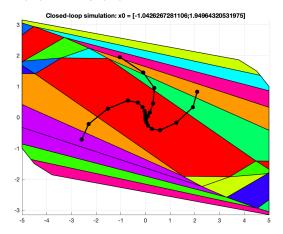
• Критерий качества для прогнозирующей задачи

$$J_z^*(x(0)) = \min_z J(z, x) = \frac{1}{2} z^T H z$$

### Применение параметрического программирования в МРС



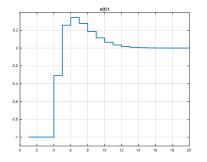
• Критические области и траектории замкнутой системы для нескольких начальных значений

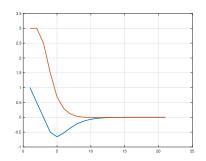


# Применение параметрического программирования в МРС



• Результаты реализации для x = (3,1)







• Рассмотрим задачу оптимального управления линейной системой со скалярным управлением

$$\dot{x} = Ax + bu \tag{16}$$

• с критерием качества

$$J(u) = \int_0^{t_f} |u(t)| dt \to \min$$
 (17)

• при условиях

$$x(0) = x_0, \ x(t_f) = 0, \ |u(t)| \le L$$
 (18)

L>0 — амплитуда управления



 Семейство, в которое погружается задача для определения обратной связи:

$$J(u) = \int_{\tau}^{t_f} |u(t)| dt \to \min$$

$$\dot{x} = Ax + bu, \ x(\tau) = \mathbf{z}$$

$$x(t_f) = 0, \ |u(t)| \le L, t \in [\tau, t_f]$$
(19)

- Момент времени  $\tau \in T_h$  фиксируется
- Состояние z выступает в качестве параметра



• Задача для позиции  $(\tau, z)$  в функциональной форме (исключены состояния x, переменными оптимизации являются только управления u)

### Функциональная форма задачи оптимального управления

$$\sum_{s \in T_h(\tau)} h(u_1(s) + u_2(s)) \to \min$$

$$\sum_{s \in T_h(\tau)} d_h(s)(u_1(s) - u_2(s)) = G(\tau)z$$

$$0 < u_i(s) < L, \ i = 1, 2, \ s \in T_h(\tau)$$
(20)

$$d_h(s) = \int_s^{s+h} F(t_f, \theta) b \ d\theta$$
  
$$G(\tau) = -F(t_f, \tau)$$



• Соответствующая задача, как задача многопараметрического программирования (mp-LP):

#### Задача многопараметрического программирования

$$\mathbf{1}^T U \to \min$$

$$DU = G(\tau)z$$

$$0 < U < L\mathbf{1}$$
(21)

$$D = [d_h( au) \ - d_h( au) \ \dots \ d_h(t_f - h) \ - d_h(t_f - h)]$$
  $U = [u_1( au) \ u_2( au) \ \dots \ u_1(t_f - h) \ u_2(t_f - h)]^T$   $1$  — вектор из единиц соответствующей размерности

### Пример



 В качестве примера синтеза рассмотрим задачу оптимизации колебательной системы второго порядка, критерием качества в которой является минимизация полного импульса управляющего воздействия:

#### Задача оптимизации колебательной системы второго порядка

$$J(u) = \int_0^{t_f} |u(t)| dt \to \min$$

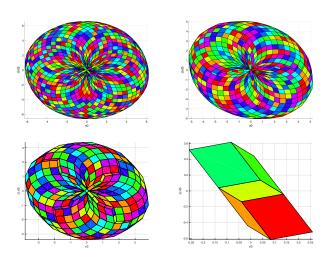
$$\dot{x_1} = x_2$$

$$\dot{x_2} = -x_1 + u$$
(22)

с ограничениями  $-10 \le x \le 10$  и  $-1 \le u(t) \le 1, \ t = 0, 1, \dots$ 

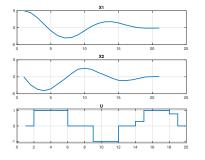
### Пример

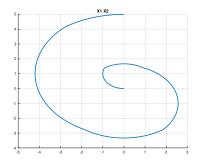




### Пример







#### Заключение



- Предложены пути решения, включающие в себя использоваение МРТ, задачи синтеза оптимальной системы второго порядка
- Проведен анализ методов параметрического программирования
- Изучены основные результаты теории оптимального управления и подход к построению реализаций оптимальных обратных связей.