



Общероссийский математический портал

В. А. Горюшкин, О синтезе регулятора для стабилизации нечеткой системы с неопределенностью, *Вестник КРАУНЦ. Физ.-мат. науки*, 2011, выпуск 2(3), 5–11

DOI: <http://dx.doi.org/10.18454/2079-6641-2011-3-2-5-11>

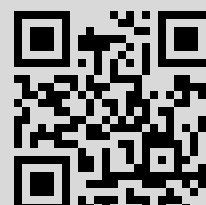
Использование Общероссийского математического портала Math-Net.Ru подразумевает, что вы прочитали и согласны с пользовательским соглашением

<http://www.mathnet.ru/rus/agreement>

Параметры загрузки:

IP: 77.82.206.18

19 июля 2016 г., 15:51:51



О СИНТЕЗЕ РЕГУЛЯТОРА ДЛЯ СТАБИЛИЗАЦИИ НЕЧЕТКОЙ СИСТЕМЫ С НЕОПРЕДЕЛЕННОСТЬЮ

Горюшкин В.А.

Московский авиационный технологический институт (МАТИ - «РГТУ») имени К.Э.Циолковского, 121552, г. Москва, ул. Оршанская, 3
E-mail: msu28@bk.ru

Рассмотрены системы с нечетким управлением, вопросы анализа устойчивости и синтеза нечетких регуляторов. Рассмотрен способ синтеза стабилизирующего управления для нелинейных динамических систем с неопределенностью при помощи нечетких моделей Takagi–Sugeno. Даны условия асимптотической устойчивости систем с нечетким управлением на основе метода функций Ляпунова.

Ключевые слова: нелинейные системы с нечетким управлением, нечеткие модели Takagi–Sugeno, нечеткие системы с неопределенностями, функция Ляпунова, устойчивость, нечеткий регулятор, линейные матричные неравенства

© Горюшкин В.А., 2011

Mathematica

MSC 93C42

ON STABILIZING CONTROLLER DESIGN FOR FUZZY SYSTEM WITH UNCERTAINTY

V.A. Goryushkin

МАТИ» - Russian State University of Aviation Technology, 121552, Orshanskaya st., 3, Moscow, Russia
E-mail: msu28@bk.ru

This paper addresses fuzzy control systems, asymptotically stability analysis and fuzzy controllers design. A stabilizing control design method for nonlinear dynamical systems with uncertainties based on Takagi-Sugeno fuzzy models is discussed. The paper proposed asymptotic stability sufficient conditions for fuzzy control systems via Lyapunov's second method.

Key words: nonlinear fuzzy control systems, Takagi-Sugeno fuzzy models, fuzzy systems with uncertainties, fuzzy Lyapunov function, stability, fuzzy controller, linear matrix inequalities

© Goryushkin V.A., 2011

Введение

Задачи управления, в которых исходные данные являются ненадежными, неполными, слабо формализованными, встречаются в различных отраслях техники, промышленности, экономики, медицины [1]–[3]. В таких задачах эволюция системы происходит при наличии разнообразных факторов, известных неточно. Управление в этих системах может быть реализовано специальными логическими регуляторами, с помощью которых можно управлять статическими и многими динамическими объектами. Такие нечеткие системы управления находят многочисленные приложения в промышленности, в управлении движением транспорта, в управлении подъемными кранами, лифтами, роботами-манипуляторами, в управлении технологическими процессами, в нечетком управлении профессиональным риском повреждения здоровья и т. п. [2]–[5]. При этом, согласно промышленным нормативам, часто требуется обосновать устойчивость предлагаемой системы управления. Другими словами, требование устойчивости системы управления с входящим в нее регулятором рассматривается как необходимое условие для использования системы управления. В частности, когда системы управления связаны с безопасностью людей (стабилизация полета самолета, космической станции и т.п.), управляют дорогостоящим оборудованием или сложным производственным процессом, подверженным потере устойчивости, проверка устойчивости систем управления, в том числе систем управления с неполной информацией, расценивается как проблема критической важности.

К настоящему времени имеется ряд достаточно успешно работающих методов проверки устойчивости систем управления с неполной информацией [5]–[7]. Однако многие из этих методов строгого обоснования устойчивости системы не дают, а обеспечивают лишь возможность проверки ее работоспособности для определенных случаев, применительно к конкретным условиям. Эффективным методом анализа стабилизации рассматриваемых систем с неполной информацией, позволяющим получить строгое математическое обоснование устойчивости, является, в частности, метод функций Ляпунова.

Настоящая статья является продолжением работы [2], в которой рассмотрены некоторые аспекты устойчивости нечетких систем.

Построение нечеткой модели

Первым шагом при синтезе регулятора является построение системы, описывающей динамику процесса управления. Эта система включает в себя все существенные характеристики процесса. Такая система слишком сложна для использования ее при синтезе регулятора. Общий подход к синтезу системы управления заключается в использовании упрощенной системы для построения регулятора. Упрощенная система представляет собой упрощенный вариант исходной системы и обычно пренебрегает высокочастотной динамикой объекта. Таким образом, при синтезе необходимо совладать с неполнотой математической модели процесса управления. Для учета неопределенностей моделирования в настоящей работе рассмотрено использование регулятора, состоящего из двух частей. Первая часть стабилизирует модель объекта, которая не содержит неопределенностей, возникающих при моделировании. Роль второй части регулятора заключается в избавлении от неопределенностей, возни-

кающих при моделировании. В обоих случаях используется методика управления с обратной связью.

Нечеткую систему *Takagi-Sugeno* [4, 5] можно построить, если имеется локальное описание требующей управления динамической системы в терминах локальных линейных моделей

$$\dot{x}(t) = A_i x(t) + B_i u(t), \quad i = 1, \dots, r,$$

где вектор состояния $x(t) \in R^n$, вход управления $u(t) \in R^m$, а матрицы A_i и B_i имеют соответствующую размерность. Затем эта информация соединяется с имеющимися правилами ЕСЛИ-ТО, в которых i -е правило имеет вид

Правило i :

ЕСЛИ $z_1(t)$ есть M_{i1} и ... и $z_p(t)$ есть M_{ip} ,

ТО $\dot{x}(t) = A_i x(t) + B_i u(t)$,

где M_{ij} , $j = 1, \dots, n$ – j -е нечеткое множество i -го правила. Пусть $M_{ij}(x_j(t))$ – функция принадлежности нечеткого множества M_{ij} и пусть

$$w_i(x(t)) = \prod_{j=1}^p M_{ij}(x_j(t)), \quad h_i(x(t)) = \frac{w_i(x(t))}{\sum_{i=1}^r w_i(x(t))}, \quad \forall t$$

Тогда при заданной паре $(x(t), u(t))$ получающаяся модель нечеткой системы записывается как весовое среднее локальных моделей и имеет вид

$$\begin{aligned} \dot{x} &= \frac{\sum_{i=1}^r w_i(x(t)) (A_i x(t) + B_i u(t))}{\sum_{i=1}^r w_i(x(t))} = \sum_{i=1}^r h_i (A_i x(t) + B_i u(t)) = \\ &= \left(\sum_{i=1}^r h_i(x(t)) A_i \right) x(t) + \left(\sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i \right) u(t) = A(h)x + B(h)u, \end{aligned} \quad (1)$$

где при $i = 1, \dots, r$

$$h_i(x(t)) = \frac{w_i(x(t))}{\sum_{i=1}^r w_i(x(t))}.$$

Заметим, что при $i = 1, \dots, r$

$$h_i(x(t)) \geq 0, \quad \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) = 1, \quad h = (h_1, h_2, \dots, h_r)^T \in [0, 1]^r.$$

Для получения упрощенной модели полная модель процесса соединяется с его лингвистическим описанием. В данной работе рассмотрены полные модели, которые могут быть записаны в виде

$$\dot{x} = f(x) + L(x)(u + \xi(t, x)), \quad (2)$$

где $f: R^n \rightarrow R^n$, $L: R^n \rightarrow R^{n \times m}$, а векторзначная функция $\xi(t, x)$ представляет неопределенности модели. Единственная информация, доступная нам об этих неопределенностях – их границы. Далее всюду предполагается, что представляющая неопределенности системы $\xi(t, x)$ ограничена неотрицательной функцией $\mu = \mu(t, x)$, т.е.

$$\|\xi(t, x)\|_p \leq \mu(t, x),$$

где $\|\cdot\|_p$ означает p -норму вектора. Таким же образом, как и управление ξ влияет на динамику системы посредством входной матрицы $L(x)$. Соответствующая полной модели (2) нечеткая упрощенная модель имеет вид

$$\dot{x} = A(h)x + B(h)(u + \xi(t, x)).$$

Непосредственно с помощью метода Ляпунова доказывается, что достаточное условие асимптотической устойчивости положения равновесия $x = 0$ нечеткой системы $\dot{x} = \sum_{i=1}^r h_i(x(t))A_i x$, где $h_i(x(t)) \geq 0$ и $\sum_{i=1}^r h_i(x(t)) = 1$ состоит в том, что существует симметричная положительно определенная матрица P такая, что для $i = 1, \dots, r$

$$A_i^T P + P A_i < 0. \quad (3)$$

Заметим, что если все A_i , $i = 1, \dots, r$ в нечеткой модели $\dot{x} = \sum_{i=1}^r h_i(x(t))A_i x$ гурвицевы и существует симметричная положительно определенная матрица P такая, что условия (3) выполнены, то сумма матриц $A_i + A_j$ для любых $i, j = 1, \dots, r$ также гурвицева.

Действительно, пусть $A_i^T P + P A_i = -R_i$, $A_j^T P + P A_j = -R_j$, где $R_i = R_i^T > 0$ и $R_j = R_j^T > 0$. Складывая, получаем $(A_i^T + A_j^T)P + P(A_i + A_j) = -(R_i + R_j)$. Поскольку $P = P^T > 0$ и $R_i = R_i^T > 0$, $R_j = R_j^T > 0$, то симметричные матрицы $(R_i + R_j)$ для любых $i, j = 1, \dots, r$ также положительно определены. Следовательно, по теореме Ляпунова матрицы $A_i + A_j$ гурвицевы.

Таким образом, если существуют i и j такие, что матрица $A_i + A_j$ не является гурвицевой, то не существует и положительно определенной матрицы P такой, что $A_i^T P + P A_i < 0$ при $i = 1, \dots, r$, т.е. это условие является достаточным для не существования общей матрицы P , удовлетворяющей (3).

Устойчивость нечетких моделей и синтез стабилизирующего регулятора

Получим теперь достаточное условие асимптотической устойчивости нечеткой модели, заданной в виде (1) с помощью обратной связи

$$u = - \sum_{j=1}^r h_j(x(t)) F_j x.$$

Замкнутая система имеет вид

$$\dot{x} = \sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x. \quad (4)$$

Предположим, что матрицы коэффициентов усиления F_i выбраны так, что матрицы

$$A_i - B_i F_i, \quad i = 1, \dots, r$$

являются гурвицевыми. Пусть $G_{ij} = (A_i - B_i F_j) + (A_j - B_j F_i)$ при $i < j \leq r$.

Предположим также, что существует положительно определенная матрица P такая, что выполнены условия $(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0$, $i = 1, \dots, r$. Представим эти неравенства в виде

$$(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) = -R_i, \quad i = 1, \dots, r$$

где каждая R_i является симметричной положительно определенной. Пусть λ_i означает наименьшее собственное значение R_i . Поскольку $R_i = R_i^T > 0$, то $\lambda_i > 0$ при $i = 1, \dots, r$.

Пусть $G_{ij}^T P + P G_{ij} = -R_{ij}$, $i < j \leq r$. Поскольку $R_{ij} = R_{ij}^T$, то собственные значения R_{ij} являются действительными. Пусть λ_{ij} означает наименьшее собственное значение R_{ij} .

Теорема 1. Пусть все $(A_i - B_i F_i)$, $i = 1, \dots, r$ являются гурвицевыми и существует симметричная положительно определенная матрица P такая, что выполнены условия $(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0$, $i = 1, \dots, r$. Тогда замкнутая нечеткая модель (4) асимптотически устойчива, если матрица

$$\begin{pmatrix} \lambda_1 & \lambda_{12}/2 & \dots & \lambda_{1r}/2 \\ \lambda_{12}/2 & \lambda_2 & & \lambda_{2r}/2 \\ \vdots & & \ddots & \vdots \\ \lambda_{1r}/2 & \lambda_{2r}/2 & \dots & \lambda_r \end{pmatrix}.$$

положительно определена.

Доказательство. В качестве функции Ляпунова для замкнутой системы (4) возьмем $V = V(x(t)) = x^T(t) P x(t)$. Найдем производную V по времени:

$$\begin{aligned} \dot{V} &= 2x^T P \dot{x} = 2x^T P \left(\sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x \right) = \\ &= \sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) \left((A_i - B_i F_j)^T P + P(A_i - B_i F_j) \right) x = \\ &= - \sum_{i=1}^r h_i^2(x(t)) x^T R_i x - \sum_{i=1}^r \sum_{j>i}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) x^T R_{ij} x. \end{aligned}$$

Теперь воспользуемся тем, что для любой симметричной матрицы $M = M^T$ выполнено $\lambda_{\min}(M) \|x\|^2 \leq x^T M x$, где $\lambda_{\min}(M)$ – наименьшее собственное значение M . Тогда

$$\begin{aligned} \dot{V} &\leq - \left(\sum_{i=1}^r h_i^2(x(t)) \lambda_i + \sum_{i=1}^r \sum_{j>i}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) \lambda_{ij} \right) \|x\|^2 = \\ &= - \left((h_1, h_2, \dots, h_r) \cdot \begin{pmatrix} \lambda_1 & \lambda_{12}/2 & \dots & \lambda_{1r}/2 \\ \lambda_{12}/2 & \lambda_2 & & \lambda_{2r}/2 \\ \vdots & & \ddots & \vdots \\ \lambda_{1r}/2 & \lambda_{2r}/2 & \dots & \lambda_r \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} h_1 \\ h_2 \\ \vdots \\ h_r \end{pmatrix} \right) \|x\|^2 = \\ &= - (h^T \Lambda h) \|x\|^2. \end{aligned}$$

Таким образом, если матрица из условия теоремы положительно определена, то производная функции Ляпунова отрицательна. Доказательство закончено. \square

Теперь воспользуемся методом Ляпунова для синтеза нечеткого управления динамических систем с неопределенностью вида (2). Для того, чтобы избавиться от

неопределенности ξ и получить условия асимптотической устойчивости системы, применим следующий способ построения стабилизирующего управления. Синтез стабилизирующего управления u разделим на две части: $u = u_c + u_H$. Сначала строим часть u_c в виде

$$u_c = - \sum_{j=1}^r h_j(x(t)) F_j x \quad (5)$$

так, чтобы система $\dot{x} = \sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x$ была асимптотически устойчивой в целом и существовала общая матрица P удовлетворяющая условиям $(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0$ и $G_{ii}^T P + P G_{ii} < 0$, $i = 1, \dots, r$. Система (2) с управлением (5) имеет вид

$$\begin{aligned} \dot{x} &= \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) A_i x - \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i \left(\sum_{j=1}^r h_j(x(t)) F_j x \right) + \\ &+ \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i (u_2 + \xi) = \sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x + \\ &+ \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i (u_c + \xi). \end{aligned} \quad (6)$$

Затем строим регулятор u_H для того, чтобы избавиться от неопределенности ξ . В результате система (2) с управлением $u = u_c + u_H$ является асимптотически устойчивой в целом. Вид регулятора u_H определяется следующей теоремой.

Теорема 2. Пусть заданное для системы (2) управление вида (5) таково, что существует общая для всех подсистем матрица P , удовлетворяющая условиям

$$(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0, \quad i = 1, \dots, r$$

и пусть $z = (z_1, z_2, \dots, z_m)^T = \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i^T P x$. Тогда замкнутая система с управлением $u = u_c + u_H$, где $u_c = -\mu_q \nabla \|z\|_p$, $p \geq 1$, $\frac{1}{p} + \frac{1}{q} = 1$, является асимптотически устойчивой для любой неопределенности ξ такой, что $\|\xi\|_q \leq \mu_q$.

Доказательство. Предположим, что u_c , определяемое в виде (5) и такое, что выполняются условия $(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0$ и $G_{ii}^T P + P G_{ii} < 0$, $i = 1, \dots, r$ уже построено. Управляемая с помощью u_c система (2) принимает вид (6), т.е.

$$\dot{x} = \sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x + \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i (u_c + \xi).$$

Покажем теперь, что $V = x^T P x$ является функцией Ляпунова для замкнутой системы, где $P = P^T > 0$ удовлетворяет условиям $(A_i - B_i F_i)^T P + P(A_i - B_i F_i) < 0$ и $G_{ii}^T P + P G_{ii} < 0$, $i = 1, \dots, r$. Для этого мы вычислим $\dot{V}(t)$ вдоль траекторий замкнутой системы и покажем, что эта производная отрицательна. Имеем

$$\begin{aligned} \dot{V}(t) &= 2x^T P \left(\sum_{i=1}^r \sum_{j=1}^r h_i(x(t)) h_j(x(t)) (A_i - B_i F_j) x + \sum_{i=1}^r h_i(x(t)) B_i (u_c + \xi) \right) < \\ &< -2\mu_q z^T \nabla \|z\|_p + 2z^T h \leq -2\mu_q \|z\|_p + 2|z^T h|. \end{aligned} \quad (7)$$

Применяя к (7) неравенство Гёльдера $|v^T w| \leq \|v\|_p \|w\|_q$, где $\frac{1}{p} + \frac{1}{q} = 1$, получаем

$$\dot{V}(t) < -2\mu_q \|z\|_p + 2\|z\|_p \|h\|_q < -2\mu_q \|z\|_p + 2\|z\|_p \mu_q < 0.$$

Следовательно, согласно теореме Ляпунова, замкнутая система асимптотически устойчива. \square

Заключение

Таким образом, для учета неопределенностей моделирования использован регулятор, состоящего из двух частей. Первая часть стабилизирует модель объекта, которая не содержит неопределенностей, возникающих при моделировании. Роль второй части регулятора заключается в избавлении от неопределенностей, возникающих при моделировании. В обоих случаях используется методика нечеткого управления с обратной связью. Полученные условия устойчивости могут быть использованы в задачах совершенствования технологических процессов и инженерных систем нечеткого управления. Для более полного применения построенных регуляторов к реальным техническим и физическим системам, необходимы дальнейшие исследования, направленные на ограничение влияния внешних возмущений, разрозненных неопределенностей, а также недоступных переменных состояния.

Библиографический список

1. ПЕГАТ А. Нечеткое моделирование и управление. М.: Бином. Лаборатория знаний, 2009. — 798 с.
2. DRIANKOV D., HELLENDORM H., REICH FRANK M. An introduction to fuzzy control. Berlin: Springer, 1996.
3. КРУГЛОВ В.В., ДЛИ М.И., ГОЛУНОВ Р.Ю. Нечеткая логика и искусственные нейронные сети. М.: Физматлит, 2001.
4. TAKAGI T., SUGENO M. Fuzzy identification of systems and its applications to modeling and control // IEEE Trans. Syst., Man, Cybern. — 1985. — Vol. SMC-15, Jan/Feb. — P. 116—132.
5. TANAKA K., WANG H.O. Fuzzy control systems design and analysis: a linear matrix inequality approach. N.Y.: Wiley, 2001.
6. ГОРЮШКИН А.В. Об устойчивости нечетких систем управления // Вестник КРАУНЦ. Сер. Физ.-мат. науки. — 2011. — №2(1.) — С.17–25.
7. SUGENO M., KANG G.T. Structure identification of fuzzy model // Fuzzy Sets Syst. — 1998. — V. 28. — P. 15—33.
8. TANAKA K., SUGENO M. Stability analysis and design of fuzzy control systems // Fuzzy Sets and Systems. — 1992. — №45(2). — P. 135--156..
9. WANG H.O., TANAKA K., GRIFFIN M.F. An approach to fuzzy control of nonlinear systems: Stability and design issues // IEEE Transactions on Fuzzy Systems. — 1996. — 4(1) — P. 14–23.
10. FENG G., CAO S.G., REES N.W., CHARK C.K. Design of fuzzy design control systems with guaranteed stability // Fuzzy Sets and Systems. — 1997. — 85(1) — P. 1—10.

Поступила в редакцию / Original article submitted: 05.11.2011