計測自動制御学会東北支部第197回研究集会(2001.10.13)

資料番号 197-16

ゲインスケジューリングによる非線形システムの制御

Gain Scheduling Control of Nonlinear System

○渡辺 昭*、渡部 慶二*、羅 志偉**、遠藤 茂*

O Akira Watanabe*, Keiji Watanabe*, Zhiwei Luo**, Shigeru Endo*

*山形大学大学院 理工学研究科、**理化学研究所

*Yamagata University, **Riken

キーワード:ゲインスケジューリング(gain scheduling)、非線形システム(nonlinear system)、パラメータ 凍結法(frozen parameter method)

連絡先:〒992-0038 山形県米沢市城南4-3-16 山形大学 工学部 応用生命システム工学科 渡部研究室 渡辺昭、Tel.:(0238)26-3178、E-mail:akira@ewata.yz.yamagata·u.ac.jp

1. はじめに

実在するシステムは一般的に非線形性を持って いるため、制御する際は何らかの方法で線形化を行 い、その線形化したシステムに対し線形制御理論を 適用し制御している。しかし、この方法では非線形 領域を含む動作範囲全体において良い性能を得るこ とは難しい。

そこで、本研究では、制御対象の状態を表すパラ メータに依存してコントローラを切り替えるゲイン スケジューリングの手法を倒立振子系と、振子の先 にもう一つ振子を取り付けた直列型二重倒立振子系 に適用し、その有用性の検証を試みた。

2. ゲインスケジューリング

ゲインスケジューリングは、非線形システムに対 する制御系設計において、実際的な制御手法の一つ である。これまで用いられてきた方法は

- 1. 非線形システムをいくつかの動作点で線形化 する。
- 2.得られた各線形系に対して線形制御器を設計

する。

3.得られた線形制御器を補間(スケジューリング)する。

という3つのステップからなる。最後に得られる 制御則をスケジューリング制御則と呼んでいる。こ の制御則は実際の現場では有用性が認められている が、一方で以下のような問題点がある。

- ・線形化を行う動作点をどのように選ぶのか。
- それぞれの動作点での線形制御系をどのように 設計するのがいいのか。
- ・補間(スケジューリング)をどのように行うべきか。

これらの問題点を解決するため、新しいゲインス ケジューリングが提案されている。

新しいゲインスケジューリングの手法は

1) 非線形システムからLPVシステムを導出。

2) LPVシステムに対する線形制御則を設計。 の二つのステップからなる。これはスケジューリン グを決定してから制御則を決定することになり、従 来の方法とは順序が逆になるが基本的な考え方は変 わっていない。

3. 制御対象の記述

本研究では次の非線形制御対象を考える。

$$\frac{d}{dt}\mathbf{x}(t) = f_0(\mathbf{x}(t)) + \mathbf{b}(\mathbf{x}(t))u(t)$$
(1)
$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$$

$$f_0(\mathbf{x}(t)) = \mathbf{A}(\mathbf{x}(t))\mathbf{x}(t) \qquad (2)$$

$$\|\mathbf{A}(0)\| < \infty$$

$$\|\mathbf{b}(0)\| < \infty$$

4. LPVシステム

L P V システム (Linear Parameter Varying system)とは、非線形の制御対象をスケジューリン グパラメータを持つ線形系でモデル化したものであ る。(1)、(2)式から $\mathbf{x}(t)$ をスケジューリングパ ラメータ $\theta(t)$ にとると次の式が得られる。

 $\frac{d}{dt}\mathbf{x}(t) = \mathbf{A}(\theta(t))\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}(\theta(t))u(t)$ (3) $\mathbf{x}(0) = 0$ $\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$ ここで、 $\mathbf{x}(t) は状態、u(t) は制御入力、\mathbf{y}(t) は出$ $力、\theta(.) = \{\theta(t) = \mathbf{x}(t), t \in [0,\infty)\} がスケジューリン$ グパラメータである。

5. パラメータ凍結法

LPVシステムはスケジューリングパラメータを 固定すると線形時変形となるが、スケジューリング パラメータは事前には与えられず制御対象の動作に よって定まるものである。このため標準的な手法で は制御器の設計ができないため、パラメータ凍結法 を用いる。その手順は以下のようになる。

- パラメータを一定値に固定し、LPVシステム を線形時不変系と考える。
- 2.線形時不変系に対し安定性と制御性能を保証す る制御器を構成する。
- パラメータを固定するごとに1.と2.を繰り 返し、すべてのパラメータに対する制御器を求 める。

オンラインで与えられるパラメータに応じ3.
 で求めた制御器の集合をスケジューリングする。
 この設計法の問題点は、個々の凍結パラメータに
 対しては補償される安定性や制御性能が、比較的速く変化するスケジューリングによって補償されなくなることである。

(3)式に対して

$$X(\theta)A(\theta) + A^{T}(\theta)X(\theta)$$
 (4)
 $-X(\theta)b(\theta)b^{T}(\theta)X(\theta) + C^{T}C = 0$
を満たす $X(\theta) \ge 0$ を求め
 $f(\theta) = b^{T}(\theta)X(\theta)$
と置き
 $u = -f(\theta)x$ (5)
とする。

6. 系の安定性

(3)式に(5)式のフィードバックをほどこす と系の閉ループ系は

 $\dot{x}(t) = (A(\theta) - b(\theta)f(\theta))x(t)$ (6) となる。この系の安定性を保証するため、リアプノ フの安定性理論で安定性を調べる。リアプノフ関数 を

$$V(t) = x^{T}(t)X(\theta)x(t)$$

とし、この関数の時間微分に(3)式を代入すると
 $\dot{V}(t) = \dot{x}^{T}(t)X(\theta)x(t) + x^{T}(t)X(\theta)\dot{x}(t)$

であればV(t) < 0となり系は漸近安定となる。

7. 倒立振子

前章までのゲインスケジューリングの有効性を調 べるため倒立振子の制御を考える。これは、この制 御対象が振子の角度に対する非線形性が強く、安定 化可能な領域を広げるためには非線形性をよく考慮 した制御が必要であり、4 次系であるため厳密な線 形化が行えないため、ゲインスケジューリングが有 効であると考えたためである。

7.1. モデリング

図1に本研究で使用した倒立振子を示し、表1に そのパラメータを示す。



表1 倒立振子のパラメータ

台車の質量	M[kg]	1.531
振子の質量	m[kg]	0.27
振子の長さ	1[m]	0.35
台車の粘性係数	$D_{\theta}[kg \cdot m^2/s]$	58.1780
振子の粘性係数	$D_X[N \cdot s / m]$	0.0
電圧-力変換係数	a[N/V]	17.3
重力加速度	$g[m/s^2]$	9.8

状態変数を $\mathbf{x} = \begin{bmatrix} x & \theta & \dot{x} & \dot{\theta} \end{bmatrix}^T$ とすると図 1 の倒 立振子の状態方程式は次式のようになる。 $\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}(\mathbf{x}(t))\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}(\mathbf{x}(t))u(t)$

$$\begin{vmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & x \\ 0 & 0 & 0 & 1 & \theta \\ 0 & Al(\mathbf{x}(t)) & A2(\mathbf{x}(t)) & A3(\mathbf{x}(t)) & \dot{x} \\ 0 & A4(\mathbf{x}(t)) & A5(\mathbf{x}(t)) & A6(\mathbf{x}(t)) & \dot{\theta} \end{vmatrix}$$

$$+ \begin{vmatrix} 0 \\ 0 \\ bl(\mathbf{x}(t)) & \mu(t) \\ b2(\mathbf{x}(t)) & \mu(t) \end{vmatrix}$$
(10)

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$
(11)

$$t \ge t \ge 1,$$

$$N = (4(M + m)m - 3m^{2}Cos^{2}\theta)!^{2}/3$$

$$A1 = -m^{2}gl^{2}Cos\thetaSin\theta/N\theta$$

$$A2 = -4ml^{2}Dx/3N$$

$$A3 = (4m^{2}l^{3}\thetaSin\theta + 3mlD_{\theta}Cos\theta)/3N$$

$$A4 = (M + m)mglSin\theta/N\theta$$

$$A5 = mlD_{x}Cos\theta/N$$

$$A6 = (-m^{2}l^{2}\thetaCos\thetaSin\theta - (M + m)D_{\theta})/N$$

$$b1 = 4ml^{2}/3N$$

$$b2 = -mlCos\theta/N$$

である。

7.2. 制御系設計

前章までの方法により倒立振子の制御則を求める。 (10)式において

$$N(0) \neq 0$$
$$\lim_{\theta \to 0} \frac{\sin \theta}{\theta} = 1$$

であるから
$$\|\mathbf{A}(0)\| < \infty$$
$$\|\mathbf{b}(0)\| < \infty$$

である。ここで、スケジューリングパラメータを **x**(*t*)とするとLPVシステムは(3)式と等しくな る。これより、(5)式のフィードバックをオンライ ンで与えられるパラメータに応じてスケジューリン グすることで、スケジューリング状態フィードバッ ク

 $f(x) = b^{T}(x(t))X(x(t))$ を得る。 この系の安定性は(7)式の解が $C^{T}C + X(\theta(t))b(\dot{\theta}(t))^{T}b(\theta(t))X(\theta(t)) > \dot{X}(\theta(t))$ を満たし、正定であれば系は漸近安定となる。 7.3. シミュレーション

設計した制御系に対して初期状態として振子を 0.1[rad] 傾けた場合と 1.3[rad] 傾けた場合のシミ ユレーション結果をそれぞれ図2、図3に示す。



図2 $\theta = 0.1[rad]$ としたシミュレーション結果



図3 $\theta = 1.3[rad]$ としたシミュレーション結果

シミュレーション結果より初期値を $\theta = 1.3[rad]$ までは安定化することができた。

比較として(10)式を $\theta \approx 0$ の近傍で $\cos \theta \approx 1$, $\sin \theta \approx \theta$ と線形近似したものについても同様のシ ミュレーションを行った。結果を図4に示す。



図4 $\theta = 0.4[rad]$ としたシミュレーション結果

シミュレーションの結果、安定化できたのは初期 値 $\theta = 0.4[rad]$ までであった。この結果より、本研 究の設計法のほうが、安定領域が広いことがわかる。

8. おわりに

本研究では非線形な制御対象にパラメータ凍結法 を適用し、その有効性を振子の角度に対する非線形 性の強い倒立振子のシミュレーションで示した。

今後の課題として実際の実験装置での実験と、直 列型二重倒立振子に適用した場合のシミュレーショ ンと実験を行いたい。

9. 参考文献

- 1) 内田健康:ゲインスケジューリング;計測 と制御、Vol.34、182-187(1995).
- 2)野波健蔵:MATLAB による制御系設計; 東京電機大学出版局、(1998).