2輪倒立振子のファジィ制御

2011SE044 平子 温 2011SE100 岩瀬 昂大 指導教員: 陳 幹

1 概要

本研究は、数式制御のように、モデリングを必要としな いファジィ制御と呼ばれる方法の有用性や特性について、 考察することを目的とする.このため、2輪倒立振子に対 して倒立制御を、ファジィ制御と最適制御の2つの方法 で行い、比較した.倒立振子のファジィ制御に失敗したが、 ファジィ制御に関する特性が明らかになった.

2 制御対象

2.1 制御対象の概要

本研究の制御対象に V-stone 社製 [Beauto Balancer 2] を用いる. 制御対象の外観を図 2.1 に, パラメータを表 2.2 に, 制御対象の変数の対応を図 2.3 にそれぞれ示す.



図 2.1:制御対象の外観

変数名	変数記 号	数値	単位
車輪中央位置	X_w, Z_w	不定	m
重心位置	X_b, Z_b	不定	m
モータ位置	X_m, Z_m	不定	m
本体傾斜角度	ψ	不定	rad
車輪回転角度	θ	不定	rad
車輪半径	R_w	0.021	m
重心長さ	L	0.0745	m
モータ長さ	d	0.022	m
本体重量	M_b	0.15	kg
車輪重量	M_{w}	0.0053	kg
モータ重量	M_m	0.0017	kg
本体慣性モーメ ント	J _b	6.93×10^{-5}	$kg \cdot m^2$
車輪慣性モーメ ント	J _w	1.16×10^{-6}	$kg \cdot m^2$
モータ慣性 モーメント	J _m	8.22×10^{-7}	$kg \cdot m^2$

表 2.2:制御対象の変数及び/	ペラメータ _{[1][2]}
------------------	-------------------------

モータ軸粘性摩 擦係数	f_m	4.91×10^{-7}	N•m/rad
重力加速度	g	9.8	m/s ²
ギア比	n	21	
モータトルク	τ	不定	$N \cdot m$
モータトルク定数	K_t	0.00115	N · m/A
モータ電流	i	不定	А



図 2.3:制御対象の変数の模式図

2.2 モータのモデリング

ラグランジュの運動方程式を用いて制御対象の振る舞いをモデリングする.この為、制御対象の並進運動エネルギーの式(2.1),回転運動エネルギーの式(2.2),位置エネルギーの式(2.3)をそれぞれラグランジュの運動方程式の式(2.4)に代入する.

$$T_{1} = \frac{1}{2} \{ M_{w} (\dot{X}_{w}^{2} + \dot{Z}_{w}^{2}) + M_{b} (\dot{X}_{b}^{2} + \dot{Z}_{b}^{2}) + M_{m} (\dot{X}_{m}^{2} + \dot{Z}_{m}^{2}) \}$$
(2.1)

$$T_2 = \frac{1}{2} \left\{ J_w \dot{\theta}^2 + J_b \dot{\psi}^2 + J_m (\dot{\psi} - \dot{\theta})^2 \right\}$$
(2.2)

$$U = M_w g Z_w + M_b g Z_b + M_m g Z_m \tag{2.3}$$

$$\frac{d}{dt}\left(\frac{\partial T}{\partial \dot{x}}\right) - \frac{\partial T}{\partial x} + \frac{\partial U}{\partial x} = \tau \ (T = T_1 + T_2)$$
(2.4)

代入された式(2.4)に対して三角関数をマクローリン展開の一次の項までで線形化した結果,制御対象の並進 運動の方程式の式(2.5)と回転運動の方程式の式(2.6)が それぞれ導出された.

$$\{ (M_b + M_m + M_w) R_w^2 + J_w + n^2 J_m \} \ddot{\theta} + \{ (M_b L + M_m d) R_w - n^2 J_m \} \ddot{\psi} = F_{\theta}$$
 (2.5)

$$\{ (M_b L + M_m d) R_w - n^2 J_m \} \ddot{\theta} + (M_b L^2 + M_m d^2 + J_b + n^2 J_m) \ddot{\psi} - (M_b L + M_m d) g \psi = F_{\psi}$$
 (2.6)

2.3 モータのモデリング

制御対象を動かすのに必要なモータの電気的・物理 的な振る舞いをモデリングする.制御対象のモータは電 流制御で動いている為,モータトルクと電流の式は以下 の式(2.7)のようになった.

$$\tau = K_t i - f_m (\dot{\psi} - \dot{\theta}) \tag{2.7}$$

式(2.7)から,制御対象本体の一般化力は式(2.8),車 輪の一般化力は式(2.9)のようになった.

$$F_{\psi} = 2(n-1)\{K_t i - f_m(\dot{\psi} - \dot{\theta})\}$$
(2.8)
$$F_{\theta} = -n\{K_t i - f_m(\dot{\psi} - \dot{\theta})\}$$
(2.9)

$$F_{\theta} = -n\{K_t l - f_m(\psi - \theta)\}$$
(2)

2.4 状態空間表現

2.2 節の式(2.5),(2.6)と 2.3 節の式(2.8),(2.9)を組み合わせて,行列の式(2.10)~(2.14)をそれぞれ導出した.

$$E\begin{bmatrix} \ddot{\theta}\\ \ddot{\psi}\end{bmatrix} + F\begin{bmatrix} \dot{\theta}\\ \dot{\psi}\end{bmatrix} + G\begin{bmatrix} \theta\\ \psi\end{bmatrix} = Hu(t)$$
(2.10)

$$E = \begin{bmatrix} e_{11} & e_{12} \\ e_{21} & e_{22} \end{bmatrix}$$

$$e_{11} = (M_b + M_m + M_w)R_w^2 + J_w + n^2 J_m$$

$$e_{12} = (M_b L + M_m d)R_w - n^2 J_m$$

$$e_{21} = (M_b L + M_m d)R_w - n^2 J_m$$

$$e_{22} = M_b L^2 + M_m d^2 + J_b + n^2 J_m$$
(2.11)

$$F = \begin{bmatrix} -n^2 f_m & n^2 f_m \\ 2n(n-1)f_m & -2n(n-1)f_m \end{bmatrix}$$
(2.12)

$$G = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & -(M_b L + M_m d)g \end{bmatrix}$$
(2.13)

$$H = \begin{bmatrix} nK_t \\ 2(n-1)K_t \end{bmatrix}$$
(2.14)

式(2.10)~(2.14)を整理して、状態空間表現の式 (2.15)~(2.17)をそれぞれ導出した.

$$\begin{bmatrix} \dot{\theta} \\ \dot{\psi} \\ \ddot{\theta} \\ \ddot{\psi} \end{bmatrix} = A \begin{bmatrix} \theta \\ \psi \\ \dot{\theta} \\ \dot{\psi} \end{bmatrix} + Bu(t) \ \left(u(t) = i(t) \right)$$
(2.15)

$$A = \begin{bmatrix} 0_{2\times2} & I_{2\times2} \\ -E^{-1}G & -E^{-1}F \end{bmatrix}$$
(2.16)
$$B = \begin{bmatrix} 0_{2\times2} \\ F^{-1}H \end{bmatrix}$$
(2.17)

$$b = \lfloor -E^{-1}H \rfloor$$

3 最適制御

3.1 最適制御の概要

最適制御とは,式(3.1)で表されるような評価関数を最 小化する入力 *u* を求める制御法である_[3]. このとき,重み 行列 *Q*,*R*を設定し,状態変数の収束の早さを設定できる.

$$J = \int_0^\infty (x^T Q x + u^T R u) dt$$
 (3.1)

3.2 シミュレーション

最適制御の制御器に式(3.2)で示される重み行列を MATLAB©に入力し,式(3.3)の最適制御ゲインKを得た.

$$Q = \begin{pmatrix} 1000 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 7.0 \times 10^6 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 10 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 3.0 \times 10^5 \end{pmatrix}$$
(3.2)
$$R = 1000$$

K = [1.0000 124.7209 1.6203 21.101] (3.3)
式(3.3)のゲイン Kを用いてシミュレーションを行ったが、
出力不足で倒立出来なかった.出力を増やす為、ゲイン
値を定数倍にしてシミュレーションを行い比較した.この
結果の比較を図 3.1 に示す.



このシミュレーションで,最も目標値への収束が早かっ た式(3.4)のゲイン K'を本研究の実験に用いた.

$$K' = [300 \ 37416 \ 396 \ 6330](K' \simeq K \times 300)$$
(3.4)

3.3 実験

3.2 節の式(3.4)を用いて制御対象の実験を行った.この実験のデータを図 3.2 と図 3.3 にそれぞれ示す.



図 3.2:実験時の本体角度の推移



図 3.3:実験時の電流の推移

図 3.2 と図 3.3 のデータから,若干の偏りは見られるものの, 概ね倒立制御が続いていると考えた.

4 ファジィ制御

4.1 概要

ファジィ制御とは制御量の決定に数学的・物理学的な 方法ではなく、ファジィ理論を用いる制御技術である_[4].

4.2 ファジィ制御用パラメータの準備

- ファジィ制御に必要な 4 つのパラメータについて示す.
- <u>状態変数</u> 制御対象の状態を表すのに必要な変数.
- <u>ファジィ集合</u> 状態変数がどのような状態であるのかを言語的 に表す集合.
- メンバシップ関数 ある要素がファジィ集合にどの程度属するか示 すメンバシップ値を計算する関数.
- <u>ファジィ規則</u>
 「○○なら××する」という言語で表される規則
 を論理表現に直したもの.
- ファジィ推論法
 2 つから1 つのファジィ集合を決定する方法や、
 ファジィ集合を数値に戻す方法をまとめたもの.

4.3 ファジィ制御プロセス

ファジィ制御器が制御量を出力するプロセスを示す.

- ファジィ化 状態変数を元に、それぞれに対応したファジィ 集合のメンバシップ値を計算する.
- <u>ファジィ推論</u> ファジィ規則を元に、複数のファジィ集合から、1 つのファジィ集合と、そのメンバシップ値を得る.
- 3. <u>非ファジィ化</u> 出力に用いる集合と,そのメンバシップ関数を元 に,制御量となる1つの数値を算出する.

この作業を繰り返すことで、制御量を決定し続ける.

4.4 使用するパラメータ

本研究で用いるファジィ制御パラメータを以下に示す.

ファジィ集合

「本体角度(ψ),本体角速度(ψ),車輪角度(θ), 角度修正(r),モータ出力(i)」の5つの主語に 「NB(負に大きい),NS(負に小さい),ZE(ゼロであ る),RS(正に小さい),RB(正に大きい)」の5つの 述語を持たせた計 25 個のファジィ集合を用いる. このとき、ファジィ集合を式(4.1)、メンバシップ値を 式(4.2)のように表す.式(4.2)において、xはファ ジィ集合を要素、yはメンバシップ値、μはメンバ シップ関数を指す.

$F_{A\cdot B}$ (A	l = 主語, B	= 述語)	(4.1)
-------------------	------------------	-------	-------

 $\mu_{F_{A,B}}(x) = y$ (4.2) <u>メンバシップ関数</u>

それぞれのファジィ集合のメンバシップ関数のグ ラフを図 4.1~図 4.4 にそれぞれ示す.



表 4.5:ψとψからrを計算するファジィ規則

		, ,			
$\psi \diagdown \dot{\psi}$	NB	NS	ZE	RS	RB
NB	NB	NB	NB	NS	ZE
NS	NB	NB	NS	ZE	RS
ZE	NB	NS	ZE	RS	RB
RS	NS	ZE	RS	RB	RB
RB	ZE	RS	RB	RB	RB
表 4.6:rとθからiを計算するファジィ規則					

rackslash heta	NB	NS	ZE	RS	RB
NB	NB	NB	NB	NB	NB
NS	NB	NB	NB	NB	NB
ZE	NS	NS	ZE	RS	RS
RS	RB	RB	RB	RB	RB
RB	RB	RB	RB	RB	RB

ファジィ推論法

if ψ is $F_{\psi \cdot x}$

本研究では簡略化推論法を用いる.ファジィ推 論の計算式は、式(4.3)、(4.4)、非ファジィ化の計算 式は式(4.5)に示す. 式(4.5)におけるF₄-1とは, シ ングルトン集合F4に属する要素となる値を指す.

and
$$\psi$$
 is $F_{\psi \cdot y}$ then μ_r
= $min\left(\mu_{F_{\psi \cdot y}}, \mu_{F_{\psi \cdot y}}\right)$ (4.3)

$$if \psi is F_{r,x} and \dot{\psi} is F_{\theta,y} then \mu_i = max(\mu_{F_{n,x}}, \mu_{F_{\theta,y}})$$

$$(4.4)$$

$$\frac{\mu_{i \cdot NB} \times F_{i \cdot NB}^{-1} + \dots + \mu_{i \cdot RB} \times F_{i \cdot RB}^{-1}}{\mu_{i \cdot NB} + \dots + \mu_{i \cdot RB}}$$
(4.5)

4.5 シミュレーション

4.4 節のパラメータを用いて制御対象のファジィ制御を 用いた倒立制御のシミュレーションを行った.このときの シミュレーション結果を図 4.5~図 4.7 にそれぞれ示す.





実験 4.6

4.4 節のパラメータを用いて制御対象のファジィ制御を 用いた倒立制御の実験を行った.このときのシミュレー ション結果を図 4.8~図 4.10 にそれぞれ示す.







図 4.10:ファジィ制御のモータ電流の実測値

4.7 考察と対策

4.5 節と 4.6 節のデータから、本研究における倒立制 御は失敗したことが確認された.

この結果から得られる考察と対策について示す.

- 本体角度が目標値に接触していない.
 - 本体角度の制御評価が低い. →本体角度メンバシップ関数を狭くする.
 - 本体角度と角速度の関係が不適切. →ファジィ規則の本体角度の影響を増やす.
- 車輪角度が制御されていない.
 - 車輪角度の制御評価が低い. →車輪角度メンバシップ関数を狭くする.
 - 車輪角度と角度修正の関係が不適切. →ファジィ規則の車輪角度の影響を増やす. →min,max 以外の推論を試す.

5 まとめ

本研究によりファジィ制御の取り扱いの難しさやファ ジィパラメータ設定の難しさ等から,最適制御を上回る有 用性を有しないことが明らかとなった.しかし,決してファ ジィ制御は不可能な技術ではないことから、本研究で得 られたファジィ制御の特性についてのデータや考察を次 の研究に生かしたい.

参考文献

- [1] V-stone 株式会社,"ビュートバランサー2 取扱説明書 Ver1.03", [https://www.vstone.co.jp/products/beauto _balancer_2/download/BeautoBalancer2_Manual_1 _03_2015_0527_1025.pdf].(2015/5/27)
- マブチモータ株式会社,"fa_130ra.pdf", [http://www.ma [2]buchi-motor.co.jp/ja_JP/cat_files/fa_130ra.pdf].(2015/12/
- 川田昌克,西岡勝博,"MATLAB/Simulink によるわかり [3] やすい制御工学",森北出版.(2001)
- [4]中島信之,石井博昭,竹田英二,"ファジィ理論入門・社会科 学の数理",裳華房.(1994)