# 計測自動制御学会東北支部 第 222 回研究集会(2005.6.29)

#### 資料番号 222-1

# ビジュアルフィードバックによる倒立振子の制御

Visual Feedback Control of an Inverted Pendulum

〇浜平 賢一 松 坂 知 行 OKenichi Hamataira, Tomoyuki Matsuzaka

# 八戸工業大学

## Hachinohe Institute of Technology

キーワード:ビジュアルフィードバック(visual feedback), 最適制御(optimal control),倒立振子(inverted pendulum)

連絡先:〒031 八戸市大字妙字大開 88-1 八戸工業大学システム情報工学科

松坂 知行 Tel.: (0178)25-3111, Fax.: (0178)25-1691, E-mail: tom@hi-tech.ac.jp

1.まえがき

行った。

倒立振子は、制御理論の学習用モデルとして 適しているため、いろいろな機材が開発されて いる。一般的な倒立振子は、1次元方向に台車 が移動し、台車の上に立てられた振子を倒立さ せるものが多い。また、台車の位置、振子の角 度センサーには、ポテンショメータ、ロータリ ーエンコーダなどの電気的センサー専ら用いら れている。なお、最近では台車が自律的に移動 して振子を倒立させるものも現れているが、セ ンサーには電気的センサーを用いている。一方、 人間が倒立操作を行う場合には、このような接 触型センサーによるのではなく、視覚により角 度を検出し、倒立操作を行っていることは経験 的に知られるところである。本稿では、振子の 先端と台車の位置を接触型センサーではなく、 カメラで追跡しビジュアルフィードバックで倒 立制御を行う実験を試みた。本研究の最終目標 は3次元空間での倒立制御であるが、その基礎 研究として、1 次元の倒立振子を用いて実験を

以下、本システムの構成、制御方法、実験結

果について述べる。

2.システムの構成

図1は全体のシステムの構成である。システムは、倒立振子、振子の先端部と台車の位置を追跡するカメラ、カメラで計測した画像を処理するパソコン PC1、倒立振子を制御するパソコン PC2 から構成される。パソコン PC1 とパソコン PC2 の間は LAN で結ばれている。二つのパソコンを用いたのは、それぞれ画像処理と倒



図1 ビジュアルフィードバックの構成

立制御を分け、負荷分散させるためである。な お、振子の先端部と台車の中心部には追跡用の 円形マーカをつけ、カメラでこのマーカをリア ルタイムで追跡し、円形マーカの中心を算出す ることによって、振子の先端と台車の位置を求 めるようにした。すなわち、基準位置に対する 振子の先端部の座標を(*x*,*y*)とすると振子の角 度θは以下の式から求められる。

 $\theta = \tan^{-1}(y/x)$  (1) また、台車の位置は基準位置からの *x* 座標から

求められる。カメラのサンプリング速度は 8.3ms であるが、マーカの検出、マーカ中心部 の演算、座標の演算などの処理を含めると、実 質 9ms 程度である。このため、倒立振子の制御 速度は 10ms に設定している。

3. 倒立振子の運動方程式1)

図2は倒立振子システムである。また、台車、 振子、床面に働く力の関係を示してある。この 図から運動方程式を導くと以下のようになる。

台車の水平方向に関して

$$M\frac{d^2x}{dt^2} + \mu\frac{dx}{dt} = F - H$$
(2)

振子の回転方向に関して

$$J\frac{d^{2}\theta}{dt^{2}} + \varepsilon\frac{d\theta}{dt} = Vl\sin\theta - Hl\cos\theta$$
(3)

振子の水平方向に関して

$$m\frac{d^2}{dt^2}(x+l\sin\theta) = H$$
 (4)



図2 倒立振子システム

振子の鉛直方向に関して

$$m\frac{d^2}{dt^2}(l\cos\theta) = V - mg$$
<sup>(5)</sup>

$$F = Gv \tag{6}$$

- x:台車の位置
- heta:振子の傾角
- M :台車の質量
- m:振子の質量
- F:台車に作用する力
- μ:床面の摩擦係数
- J: 振子の重心周りの慣性モーメント
- 1:振子の重心と支軸間の距離
- v:振子の台車の接合部に働く鉛直抗力
- H: 振子の台車の接合部に働く水平抗力
- g:重力加速度
- $\varepsilon$ :振子の支軸の摩擦係数
  - G:電圧トルク係数
  - ν:モータ電圧
- 4. 状態方程式

いま平衡点の近傍で線形近似を行うと

$$\sin\theta \approx \theta, \ \cos\theta = 1$$
 (7)

よって(4)、(5)式は

$$m\frac{d^2x}{dt^2}x + ml\frac{d^2\theta}{dt^2} = H$$
(8)

$$V - mg = 0 \tag{9}$$

となる。以上の関係式から

$$(m+M)\frac{d^2x}{dt^2}x + \mu\frac{dx}{dt} + ml\frac{d^2\theta}{dt^2} = Gv$$
 (10)

$$ml\frac{d^2x}{dt^2} + (J + ml^2)\frac{d^2\theta}{dt^2} + \varepsilon\frac{d\theta}{dt} = mgl\theta \qquad (11)$$

が得られる。ここで

$$x_1 = x, x_2 = \theta, x_3 = \frac{dx}{dt}, x_4 = \frac{d\theta}{dt}$$
 (12)

と置くことにより

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{-ml^2g}{\Delta} & \frac{-\mu(J+ml^2)}{\Delta} & \frac{ml\varepsilon}{\Delta} \\ 0 & \frac{(m+M)mgl}{\Delta} & \frac{ml\mu}{\Delta} & \frac{-\varepsilon(m+M)}{\Delta} \end{bmatrix}$$
(13)  
$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{(J+ml^2)G}{\Delta} \\ \frac{-mlG}{\Delta} \end{bmatrix}$$
(14)

が得られる。ここに  $\Delta = (m+M)J + mMl^2$  (15)

# 以上の関係から、以下の状態方程式が得られ る。

$$\frac{d\mathbf{x}}{dt} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{v}$$
(16)  
$$\mathbf{z} = \mathbf{C}\mathbf{C}$$
$$\mathbf{x} = (x_1, x_2, x_3, x_4)^T$$
(17)

### 4.パラメータ推定

4.1 振子の慣性モーメントの推定

振子の重心周りの慣性モーメント」は一様な 棒であれば*ml*<sup>2</sup>/3であるが、取付金具、支軸など があるのでこの式で求めると実際の値と大きく 異なる。そこで以下のようにして求めた。 台車に振子を取り付けたまま、振子を下向きに して自由振動させ、先端の動きをカメラで追跡 する。このときの振子の周期を*T<sub>p</sub>*とすると

$$T_p = 2\pi \sqrt{\frac{J + ml^2}{mgl}}$$
(18)

が成立するので、これより重心周りの慣性モー メント / を求めることができる。

4.2 振子の支軸の摩擦係数の推定 振子の支軸の周りの運動方程式は

$$\frac{d^2\theta}{dt^2} + \frac{\varepsilon}{J}\frac{d\theta}{dt} + mgl\theta = 0$$
 (19)

で表される。自由振動波形の減衰率を *a* 、 各波 形の振幅を *x<sub>i</sub>* とすると

$$\alpha = \frac{1}{T_P} \log \frac{x_n}{x_{n+1}}$$
(20)

が成立し、これより摩擦係数  $\varepsilon$  は  $\varepsilon = 2\alpha(J + ml^2)$  (21) として得られる。

4.2 モータ駆動系のパラメータ推定
(2)、(6)式からモータの駆動方程式は、(2)式で H=0とおき、(6)式を代入することにより得られる式

$$M\frac{d^2x}{dt^2} + \mu\frac{dx}{dt} = Gv$$
(22)

から以下の解が得られる。

$$x(t) = \frac{G}{\mu} \left\{ \frac{M}{\mu} \left( e^{-\frac{\mu}{M}t} - 1 \right) + t \right\} v_0$$
 (23)

$$\frac{dx(t)}{dt} = \frac{G}{\mu} (1 - e^{-\frac{\mu}{M}t}) v_0$$
 (24)

したがってモータに一定電圧 $v_0$ を加えて、速度 が定常値に達したときの値から $Gv_0/\mu$ が求めら れる。この値を(23)式に代入し、時間 $t_n$ に対す る位置 $x_n$ を代入し、Newton-Raphson 法により  $M/\mu$ の値を求めることができる。時間 $t_n$ 、位置  $x_n$ に対する $M/\mu$ の値をいくつか求めて平均す れば妥当な値に近づけることができる。

表1は以上の方法で求めたパラメータである。

#### 表1 倒立振子のパラメータ

倒立振子のシステムのパラメータ		
振子の質量 m	0.07(kg)	
振子の重心位置 1	0.135(m)	
振子の慣性モーメント J	1.3 × 10 <sup>-3</sup> (kg.m <sup>2</sup> )	
振子の摩擦係数 $\varepsilon$	$2.4 \times 10^{-3}$ (kg.m <sup>2</sup> /s)	
台車の質量 M	6.42(kg)	
台車の摩擦係数 μ	27.85(kg/s)	
電圧利得 G	7.72(N/V)	

5 画像認識と計測データの処理

### 5.1 画像認識

本研究では、画像処理ツール HALCON7.0 を使用した。HALCON を使用する事で画像処 理プログラムの開発が効率よく行えるからであ る。

画像処理の処理の流れを図3、図4に示す。 マーカーの認識は、しきい値処理と連続領域の 認識によって走査領域を絞り込む。連続領域の 絞込みには、8近傍のマスクを使用して連続領 域を認識する。次に、認識した領域1つ1つの 面積と重心座標を求める。そして、面積による 絞込みを行う。次に、残りの領域から真円に近 いものをマーカとして認識する。角度の初期値 と位置の初期値を求めるのは、カメラ姿勢によ るズレを補正するのに使用するからである。



図3 画像処理の概略



図4 処理のマーカー認識部分の概略

## 5.2 計測データの処理

データのやり取りには、Windows の API を 使用したソケット通信を用いた。プロトコルは TCP を用いた。画像処理側からは、文字列に変 換した、位置と角度、画像認識の失敗のフラグ を送信する。制御側では、DSP ボードへの書き 込みが成功した場合は、「OK」の文字列を画像 処理側に送信する。通信の流れを図5に示す。



#### 5.3 画像取得と画像処理の関係2)

画像取得と処理を効率的に行うために、本研 究では、画像取得と画像処理は非同期で行って いる。非同期での画像取得とは、画像処理をし ている間に、次の処理のための画像をバッファ するという手法である。つまり、画像取得と画 像処理は並列処理されていると言える。図6に 処理全体のタイムフローを示す。

ー連のサイクルは、平均で 8.3m s であるが、 画像取得の揺らぎと Windows からの割り込み の影響で、最大 10ms まで処理に時間がかかる 場合がある。そのため、制御速度を 10ms に設 定する必要がある。図 7 に画像取得と画像処理 のタイムフローを示す。



図6 処理全体のタイムフロー



図7 画像取得と画像処理のタイムフロー

6. 倒立振子の制御

6.1 離散化と利得算出

(16)式の状態方程式を離散方程式に変換することにより以下の式が得られる。

$$\mathbf{x}(k+1) = \mathbf{P}\mathbf{x}(k) + \mathbf{q}\mathbf{v}(k)$$
 (25)

この系で、速度、角速度は観測されていないの で以下の式で近似的に求めた。

$$\frac{dx}{dt} \approx \frac{x_n - x_{n-1}}{\Delta t}$$

$$\frac{d\theta}{dt} \approx \frac{\theta_n - \theta_{n-1}}{\Delta t}$$
(26)

また、利得の決定には最適制御法を用いた。す なわちw、rを与えて

$$J = \frac{1}{2} \sum_{k=0}^{\infty} \{ \mathbf{x}(k)^T \mathbf{W} \mathbf{x}(k) + rv(k)^2 \}$$
(27)

を最小にするような利得 κ を以下のようにし て求める。

$$\mathbf{K} = (r + q^T \mathbf{H} q)^{-1} q^T \mathbf{H} \mathbf{P}$$
 (28)

ここで H は Ricatti の方程式

$$\mathbf{H} = \mathbf{W} + \mathbf{P}^T \mathbf{H} \mathbf{P} - \mathbf{P}^T \mathbf{H} q (r + q^T \mathbf{H} q)^{-1} q^T \mathbf{H} \mathbf{P}$$

(29)

の解である。またKは

$$\mathbf{K} = (K_1, K_2, K_3, K_4)^T$$
 (30)

を意味し、位置、角度、速度、角速度の利得で ある。

6.2 制御結果

実際に制御した結果を図 8、図 9、図 10 に示す。 各ケースの利得を表 2 に示す。

### 表2 各ケースの利得

利得	ケース1	ケース 2	ケース 3
$K_1$	-2.9758	-2.9717	-6.6263
$K_{2}$	-32.6322	-33.6318	-37.1994
<i>K</i> <sub>3</sub>	-8.7358	-8.7895	-10.7061
$K_4$	-4.9653	-5.0376	-5.6664





図9 制御結果(ケース2)



図10 制御結果(ケース3)

ケース1では、1度外乱を加えると、力が加え られた方向へ移動を続ける。最終的には、リミ ッタによって、停止する。ケース2では、1度 外乱を加えた方向へ移動する。次に逆方向へ移 動を開始するが、零点で停止せず、リミッタに よって停止する。ケース3では、外乱を加える とある程度移動した位置で静止する。これは、 機械系の摩擦のため平衡点付近では、デッドバ ンドが生じていると考えられる。

解決策としては、サンプリング速度を上げる 事が考えられる。カメラのサンプリング周期を 早める事は出来ないので、カルマンフィルタで 1 ステップ先の位置、角度を予測する制御法<sup>3)</sup> が考えられる。

7.まとめ

以上ビジュアルフィードバックによる倒立振 子の制御について述べた。今回は、サンプリン グ速度が 10ms だったが、カルマンフィルタで 1 ステップ先を予測することで、デッドバンドに よる影響を最小限に抑える手法が考えられる。 今後は、ソフト的な補償についても検討を進め たい考えている。

### 参考文献

- 1)松坂 知行:画像追跡センサーを用いた移動 型倒立振子の制御、19/24、八戸工業大学情 報システム工学研究所紀要、第六巻(1997)
- 2)株式会社 LinX 画像システム事業部: HALCON 活用法、185/190、株式会社 LinX 出版事業部(2004)
- 3) 梶川、大場、猪岡:画像を用いた移動物体の モデルベースト計測、SICE 第131 回研究会 資料、資料番号131-2(1991)