# 2入力と3入力による円軌道上のフォーメーション

2009SE191 長江 麻早 2009SE245 佐々木 健

指導教員:市川 朗

## 1 はじめに

衛星にはそれぞれの軌道があり,円軌道上の主衛星とそ の近傍の従衛星の相対運動の方程式は,時不変非線形微 分方程式で与えられる.

原点で線形化した方程式は Hill-Clohessy-Wiltshire 方程 式とよばれ,軌道面内の運動は楕円で表される周期解を もち,軌道面外の運動は単振動の方程式により表される. 今回の研究では,衛星の軌道制御に関して,Hill-Clohessy-Wiltshire 方程式で求めた周期解に衛星を乗せるという制 御を行った.

その際,3入力と2入力で制御し,2つの制御でどのくらいの違いが出るのかを比較する.

ここでの評価関数は燃料消費を表わす総速度変化とする.

## 2 相対運動の方程式

半径  $R_0$ の円軌道上の主衛星とその近傍の従衛星の相対 運動を考えるため、主衛星の重心を原点とする図1の回転 座標系 $o - \{i, j, k\}$ を考える.このとき相対位置ベクトル



#### 図1 円軌道上の主衛星

 $\varepsilon r = xi + yj + zk$ とすると,運動方程式より [1]

$$\ddot{x} = 2n\dot{y} + n^{2}(R_{0} + x) - \frac{\mu}{R^{3}}(R_{0} + x) + u_{x}$$
  
$$\ddot{y} = -2n\dot{x} + n^{2}y - \frac{\mu}{R^{3}}y + u_{y}$$
  
$$\ddot{z} = -\frac{\mu}{R^{3}}z + u_{z}$$
 (1)

が得られる. ここで  $[u_x u_y u_z]^T = u$  は従衛星に働く推力,  $R = [(R_0 + x)^2 + y^2 + z^2]^{1/2}$ である. この方程式を原点 x = y = z = 0で線形化すると

$$\ddot{x} - 2n\dot{y} - 3n^2 x = u_x$$
  
$$\ddot{y} + 2n\dot{x} = u_y$$
  
$$\ddot{z} + n^2 z = u_z$$
  
(2)

が得られる.この方程式は Hill-Clohessy-Wiltshire (HCW) 方程式とよばれる.(2)の状態方程式は

$$\dot{\boldsymbol{x}} = A\boldsymbol{x} + B\boldsymbol{u}, \ \boldsymbol{x}(0) = \boldsymbol{x}_0$$
 (3)

A =	$\begin{bmatrix} 0\\0\\3n^2\\0\\0\\0\\0\end{bmatrix}$	0 0 0 0 0	$     \begin{array}{c}       1 \\       0 \\       0 \\       -2n \\       0 \\       0     \end{array} $	$egin{array}{c} 0 \\ 1 \\ 2n \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{array}$	$ \begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ -n^2 \end{array} $	0 - 0 0 0 1	, B =	$\begin{bmatrix} 0\\0\\1\\0\\0\\0\\0 \end{bmatrix}$	0 0 1 0	0 - 0 0 0 0 0
	0	0	0	0	$-n^{2}$	0 _		0	0	1 _

となる.

ここで

パラメータ  $(a, c, d, \alpha; b, \beta)$  を用いると (2) の解は

$$x(t) = 2c + a\cos(nt + a)$$
  

$$y(t) = d - 3nct - 2a\sin(nt + \alpha)$$
  

$$z(t) = b\cos(nt + \beta)$$
(4)

と表わすことができる.(3)の解を $\gamma^{H} = (a, c, d, \alpha; b, \beta)$ )と表わす. c=0のときこの解は周期軌道となり, $\gamma^{H} = (a, d; b)$ と表わす. フィードバック制御によるフォーメーション形成問題とは,(3)の解を与えられた周期軌道 $\gamma_{f}^{H} = (a_{f}, d_{f}; b_{f})$ に漸近的に追従させることである. このときの評価関数は制御に使う推力の絶対積分であり,これは消費燃料に比例する.

#### 3 軌道面内運動

軌道面内運動のシステムは

$$\dot{\boldsymbol{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 3n^2 & 0 & 0 & 2n \\ 0 & 0 & -2n & 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{x} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \boldsymbol{u} \quad (5)$$

となる. このシステムの可制御性行列の階数は4であり 可制御である.  $u_y$ のみの1入力のとき,制御行列は $b_y = [0 0 0 1]^T$ となり可制御である.  $u_x$ のみの1入力のとき は, $b_x = [0 0 1 0]^T$ となり可制御性行列の階数は3であり 不可制御となる. よって1入力の面内運動の可制御シス テムは

$$\dot{\boldsymbol{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 3n^2 & 0 & 0 & 2n \\ 0 & 0 & -2n & 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \boldsymbol{u} \qquad (6)$$

となる.

## 4 フォーメーション問題の解

#### 4.1 リッカチ方程式による解

HCW システム (4) に対して目標軌道  $\gamma_f^H = (a_f, d_f; b_f)$  が与えられたとする. このとき軌道上に仮想の衛星をおき, その方程式を

$$\dot{\boldsymbol{x}}_f = A\boldsymbol{x}_f, \ \boldsymbol{x}_f(0) = \boldsymbol{x}_{f0} \tag{7}$$

とおく.このとき軌道の誤差 $e = x - x_f$ は

$$\dot{\boldsymbol{e}} = A\boldsymbol{e} + B\boldsymbol{u}, \ \boldsymbol{e}(0) = \boldsymbol{e}_0 \tag{8}$$

となる.目標軌道に追従させるためにはシステム (7) を安 定化すればよい.最適レギュレータのリッカチ方程式

$$A^{T}X + XA + Q - XBR^{-1}B^{T}X = 0 (9)$$

より,安定化フィードバック

$$\boldsymbol{u} = -R^{-1}B^T \boldsymbol{X} \boldsymbol{e} = -K \boldsymbol{e} \tag{10}$$

を求める. リッカチ方程式の解は

$$X = \operatorname{diag}(X_1, X_2) \tag{11}$$

となる.また,この時のフィードバックゲインKは

$$K = \operatorname{diag}(K_1, K_2) \tag{12}$$

となる. (A, B) が可制御であるので, $(\sqrt{Q}, A)$  が可検出な らば (9) は唯一の半正定解で (10) が安定化フィードバッ クとなる解をもつ. このフィードバックの性能はその大 きさの積分すなわちその  $L_1$ -ノルムにより評価する. [2]

#### 4.2 軌道面内運動のシミュレーション

 $Q \ge R$ が相対関係であるので、 $Q = 10^{-7}I_6$ で固定 し、 $R = 10^r I_3 \ge 0$ 、 $r \ge 7$ を大きくすることで Rの値を変化さ せる.また、その時の初期軌道を  $a=50 \ge 0$ 、目標軌道を  $a=20 \ge 7$ る.そのシミュレーション結果を図 2、図 3 に 示す.



図2  $L_1$ -ノルムとr



 $\boxtimes 3$  ST  $\succeq r$ 

面内運動のシステム (5),(6) を使い,2 入力と1 入力での 違いを調べた. 初期軌道から目標軌道に収束する周期を3 周期,10 周期で設計をし、その時の $L_1$ -ノルムの変化と軌 道の様子をシミュレーションした. さらに、リッカチ方程 式の解 $X_1$ とフィードバックゲイン $K_1$ の値を求めた. は じめに $L_1$ -ノルムと整定時間のグラフを図4に示す.



図 4 L<sub>1</sub>-ノルムと整定時間

#### 4.3 軌道面外運動

(2) より z は x,y に関わらず, 独立している.よって,2
 入力と3入力で違いはない.シミュレーション結果は図5
 に示す.



図5  $L_1$ -ノルムとr

#### 4.4 シミュレーション結果

3 周期,10 周期の時のシミュレーション結果を図 6~13 に示す.また,その時の X,K の値も示した.この時,r の値 は,3 周期の時 r = 5.25,10 周期の時 r = 6.75 である. 2 入力 3 周期の R と L<sub>1</sub>-ノルム (m/s) の値は

$$R = 10^{5.25} I_3 \tag{13}$$

$$L_1 = 4.50 \times 10^{-2} \tag{14}$$

となる. この時の *L*<sub>1</sub>-ノルムのシミュレーション結果を図 6 に示す. *r* の値を用い, リッカチ方程式を計算した時の 解は

$$X_{1} = \begin{bmatrix} 2.00e - 3 & -2.48e - 4 & 5.98e - 1 & 6.88e - 1 \\ -2.48e - 4 & 1.62e - 4 & -1.32e - 1 & -1.58e - 2 \\ 5.98e - 1 & -1.32e - 1 & 267 & 148 \\ 6.88e - 1 & -1.58e - 2 & 148 & 303 \end{bmatrix}$$

$$X_2 = \begin{bmatrix} 1.68e - 4 & 3.63e - 2\\ 3.63e - 2 & 114 \end{bmatrix}$$



図 6 整定時間 3 周期以内の L1-ノルム (2 入力)

$$K_1 = \begin{bmatrix} 3.36e - 6 & -7.45e - 7 & 1.50e - 3 & 8.35e - 4 \\ 3.87e - 6 & -8.88e - 8 & 8.35e - 4 & 1.70e - 3 \end{bmatrix}$$

$$K_2 = \begin{bmatrix} 2.04e - 7 & 6.39e - 4 \end{bmatrix}$$

3周期のシミュレーション(2入力)の結果を図7に示す.



1入力3周期のRとL1-ノルム(m/s)の値は

$$R = 10^{5.25} I_3 \tag{15}$$

$$L_1 = 4.66 \times 10^{-2} \tag{16}$$

となる. この時の L1-ノルムのシミュレーション結果を図 8に示す. rの値を用い、リッカチ方程式を計算した時の



図8 整定時間3周期以内のL<sub>1</sub>-ノルム(1入力)

解は

$$X_{1} = \begin{bmatrix} 4.34e - 3 & -6.26e - 4 & 1.50 & 1.44 \\ -6.26e - 4 & 2.25e - 4 & -2.82e - 1 & -1.33e - 1 \\ 1.50 & -2.82e - 1 & 627 & 433 \\ 1.44 & -1.33e - 1 & 433 & 548 \end{bmatrix}$$
$$X_{2} = \begin{bmatrix} 1.68e - 4 & 3.63e - 2 \\ 3.63e - 2 & 1.14e + 2 \end{bmatrix}$$
$$K_{1} = \begin{bmatrix} 8.08e - 6 & -7.50e - 7 & 2.43e - 3 & 3.08e - 3 \end{bmatrix}$$
$$K_{2} = \begin{bmatrix} 2.04e - 7 & 6.39e - 4 \end{bmatrix}$$

3 周期のシ -ション (1 人刀) の結果を図 9 に示す. ミュレー



図 9 3 周期のシミュレーション (1 入力)

2入力 10 周期の R と L<sub>1</sub>-ノルム (m/s) の値は

$$R = 10^{6.75} I_3 \tag{17}$$

$$L_1 = 2.24 \times 10^{-2} \tag{18}$$

となる. この時の L1-ノルムのシミュレーション結果を図 10に示す. rの値を用い、リッカチ方程式を計算した時の



図 10 整定時間 10 周期以内の L1-ノルム (2 入力)

解は

$$X_{1} = \begin{bmatrix} 3.19e - 2 & -1.64e - 3 & 5.22 & 1.41e + 1 \\ -1.64e - 3 & 2.82e - 4 & -4.90e - 1 & -5.67e - 1 \\ 5.22 & -4.90e - 1 & 1.70e + 3 & 2.04e + 3 \\ 1.41e + 1 & -5.67e - 1 & 2.04e + 3 & 6.42e + 3 \end{bmatrix}$$

$$X_2 = \begin{bmatrix} 8.50e - 4 & 3.91e - 2\\ 3.91e - 2 & 6.63e + 2 \end{bmatrix}$$

$$K_1 = \begin{bmatrix} 9.29e - 7 & -8.72e - 8 & 3.03e - 4 & 3.62e - 4 \\ 2.50e - 6 & -1.01e - 7 & 3.62e - 4 & 1.14e - 3 \end{bmatrix}$$

$$K_2 = \begin{bmatrix} 6.96e - 9 & 1.18e - 4 \end{bmatrix}$$

10周期のシミュレーション(2入力)の結果を図11に示す.



1入力10周期のRとL1-ノルム(m/s)の値は

$$R = 10^{6.75} I_3 \tag{19}$$

$$L_1 = 2.25 \times 10^{-2} \tag{20}$$

となる. この時の $L_1$ -ノルムのシミュレーション結果を図 12 に示す.



図 12 整定時間 10 周期以内の L<sub>1</sub>-ノルム (1 入力)

rの値を用い、リッカチ方程式を計算した時の解は

$$X_{1} = \begin{bmatrix} 3.90e - 2 & -2.06e - 3 & 6.89 & 1.72e + 1 \\ -2.06e - 3 & 3.11e - 4 & -6.01e - 1 & -7.50e - 1 \\ 6.89 & -6.01e - 4 & 2.18 & 2.75 \\ 1.72e + 1 & -7.50e - 1 & 2.75e + 3 & 7.84e + 3 \end{bmatrix}$$
$$X_{2} = \begin{bmatrix} 8.50e - 4 & 3.91e - 2 \\ 3.91e - 2 & 6.63e + 2 \end{bmatrix}$$
$$K_{1} = \begin{bmatrix} 3.06e - 6 & -1.33e - 7 & 4.90e - 4 & 1.39e - 3 \end{bmatrix}$$

$$K_2 = \begin{bmatrix} 6.96e - 9 & 1.18e - 4 \end{bmatrix}$$

10周期のシミュレーション(1入力)の結果を図13に示す.



図 13 10 周期のシミュレーション (1 入力)

# 5 おわりに

本研究では、円軌道上の主衛星とその近傍の従衛星の相 対運動に対して2入力と3入力でどのくらい違いがある かを調べた.

2 入力と3 入力では面内運動に違いが出るため, $L_1$ -ノルム で燃費の良さを見た.リッカチ方程式の状態に関する重み Qは固定し,入力に関する重みRを上げることで,HCW システムではフィードバックの $L_1$ ノルムは単調に減少し た.

また,整定時間を指定してシミュレーションを行った結果, ほとんど違いがなく,燃費もさほど変わらないため,2入力 の制御でも,3入力の制御と同等の制御ができる.

3入力の制御よりも2入力の制御を用いた方が衛星の構造上楽になる.

例えば,衛星のエンジンが少なくて済むので,衛星にかか る負担が減り,コストも少なくなる.

なので,同等の制御を行えるのならば,2入力の制御を用い るべきである.

## 参考文献

- A. Ichikawa:Recent Developments in Formation Flying,Lecture Notes ver.1, 2010.
- [2] M. Shibata and A. Ichikawa:Orbital Rendezvous and Flyaround Based on Null controllability with Vanishing Energy, Journal of Guidance, Control, and Dynamics, Vol. 30, No. 4, pp. 934-945, 2007.