バックステッピング法に基づくツインローターへリコプター

の軌道追従制御

2010SE039 服部賢仁 指導教員:大石泰章

1 はじめに

ヘリコプターは不安定であり, 非線形性が強いので制御 するのは容易ではない. そのためヘリコプターの自動操縦 のための制御系設計問題は実用性が高く, また制御理論の 観点からも興味深いものである.

本研究では、2 つのローターを前後に並べたタンデム ローター型の3 自由度ヘリコプターを制御対象とし、目標 軌道の追従制御を行う.このヘリコプターのように制御対 象が非線形項を持つ場合,状態変数の取りうる値は小さい と仮定して,非線形の動特性を線形近似して扱うことが多 いが、この方法ではヘリコプターが本来持っている性能を 十分に引き出せないと考察し、非線形項を扱えるバックス テッピング法を適用し制御系を構成する.初めに本研究で 制御対象とする Quanser 社の3 自由度ヘリコプター [1] に 対してモデリングを行う.次に文献 [2] を参考にバックス テッピング法を適用した制御系を導出する.最後にツイン ローターヘリコプターに正弦波状の軌道を目標軌道として 与えた場合について、シミュレーションと実験を行う.

2 制御対象

2.1 基本構造

本研究で使用する Quanser 社のヘリコプターモデルを 図1に示す. 支柱 AB は支点 O を中心として水平面内と 垂直面内で自由に回転でき、基準点からの水平方向への回 転角度を λ ,水平面を基準とした垂直方向の回転角度を ϵ とする.機体 CD は支柱 AB を軸に自由に回転し,水平 からの回転角度を ρ とする.以下のパラメータを用いる. $K_{\rm f}[{\rm N/V}]$: ローターの揚力定数, $M_{\rm f}, M_{\rm b}, M_{\rm h}, M_{\rm w}[{\rm kg}]$: フロントローター, バックローター, ヘリコプターボディ, カウンターウェイトの質量, $L_a, L_b, L_w[m]: OB 間, 点 B$ と各ローター間, OA 間の長さ, $\epsilon_{\rm h}, \epsilon_{\rm w}[{\rm rad}]$: 点 B から点 $O, 点 A から点 O への仰角, A_t[N]: ローターの反動トル$ ク、 $g[m/s^2]$:重力加速度.このヘリコプターはフロント ローターとバックローターが同じ方向に回転するので、そ の反動で機体にトルクが加わる.これが反動トルクである. 本研究では反動トルクを外乱と見なし、その影響を除去す ることを考える.

ローターに流れる電流 $V_{\rm f}, V_{\rm b}$ を制御することで生み出される揚力を左右独立に制御できる.以下,論文 [2] に整合させて,機体の揚力と姿勢の回転力をそれぞれ次のように定める:

$$u_1 = K_{\rm f}(V_{\rm f} + V_{\rm b}), \quad u_2 = L_{\rm h}K_{\rm f}(V_{\rm f} - V_{\rm b}).$$
 (1)



2.2 モデリング

文献 [3] を参考に, Lagrange の運動方程式より得られた 式を用いてモデル化し, 状態変数を

$$x(t) = \begin{bmatrix} \epsilon & \rho & \lambda & \dot{\epsilon} & \dot{\rho} & \dot{\lambda} \end{bmatrix}^{\mathrm{T}} = \begin{bmatrix} x_1 & x_2 & x_3 & x_4 & x_5 & x_6 \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$

とすると、本研究で扱う状態空間表現:

i

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_4, \\ \dot{x}_2 &= x_5 \end{aligned} \tag{2}$$

$$\dot{x}_2 = x_5,$$
 (0)
 $\dot{x}_3 = x_6,$ (4)

$$\dot{x}_4 = \frac{L_a}{J_\epsilon} u_1 \cos x_2 + L_\epsilon, \tag{5}$$

$$\dot{c}_5 = \frac{1}{J_a} u_2,\tag{6}$$

$$\dot{x}_6 = -\frac{L_a}{J_\lambda} u_1 \sin x_2 + L_\lambda \tag{7}$$

が得られる.ただし,

$$J_{\epsilon} = M_{\rm h} L_{\rm a}^2 + M_{\rm w} L_{\rm w}^2, \tag{8}$$
$$J_{\rho} = M_{\rm h} L_{\rm b}^2, \tag{9}$$

$$J_{\lambda} = M_{\rm h} L_{\rm a}^2 \cos^2(x_1 - \epsilon_{\rm h}) + M_{\rm w} L_{\rm w}^2 \cos^2(x_1 - \epsilon_{\rm w}), \qquad (10)$$

$$L_{\epsilon} = \frac{-M_{\rm h}L_{\rm a}^2}{J_{\epsilon}}\sin(x_1 - \epsilon_{\rm h})\cos(x_1 - \epsilon_{\rm h})x_6^2 + \frac{-M_{\rm w}L_{\rm w}^2}{J_{\epsilon}}\sin(x_1 - \epsilon_{\rm w})\cos(x_1 - \epsilon_{\rm w})x_6^2 + \frac{-M_{\rm h}gL_{\rm a}}{J_{\epsilon}}\cos(x_1 - \epsilon_{\rm h}) + \frac{M_{\rm w}gL_{\rm w}}{J_{\epsilon}}\cos(x_1 - \epsilon_{\rm w}) + \frac{A_{\rm t}}{J_{\epsilon}}\sin x_2,$$
(11)

$$L_{\lambda} = \frac{2M_{\rm h}L_{\rm a}}{J_{\lambda}}\sin(x_1 - \epsilon_{\rm h})\cos(x_1 - \epsilon_{\rm h})x_4x_6 + \frac{2M_{\rm w}L_{\rm w}^2}{J_{\lambda}}\sin(x_1 - \epsilon_{\rm w})\cos(x_1 - \epsilon_{\rm w})x_4x_6 + \frac{A_{\rm t}}{J_{\lambda}}\cos x_2$$
(12)

である.

3 バックステッピング法による制御系

状態空間表現の6つの方程式は機体の位置に関係する 方程式(2),(4),(5),(7)と機体姿勢に関係する方程式(3), (6)に分けられる.初めに,目標位置に対し,それを実現す る望ましい機体姿勢角を求める.次にそれを漸近的に達成 する制御系を構成する.

まず,機体の位置の追従について考察する.

$$\begin{cases} \tilde{u}_1 = L_a u_1 \cos x_2 + J_\epsilon L_\epsilon, \\ \tilde{u}_2 = -L_a u_1 \sin x_2 + J_\lambda L_\lambda \end{cases}$$
(13)

とおくと,機体の位置に関係する方程式(2),(4),(5),(7)は

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_4, \\ \dot{x}_4 = \frac{1}{J_{\epsilon}} \tilde{u}_1 \end{cases} \begin{cases} \dot{x}_3 = x_6, \\ \dot{x}_6 = \frac{1}{J_{\lambda}} \tilde{u}_2 \end{cases}$$
(14)

となる.これらを新たな制御対象と見なし、状態変数を

$$x_{\epsilon} = \begin{bmatrix} x_1 & x_4 \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}, x_{\lambda} = \begin{bmatrix} x_3 & x_6 \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$

とする. x_1, x_3 を目標値 r_1, r_2 に追従させるかつ外乱の影響を抑える為,本研究では拡大系を構成して最適サーボ系を設計する. ただし x_λ については, J_λ が変動する為,その変動領域に対し多面体表現を用いて LMI に帰着させて最適ロバストサーボ系を設計する. 以上により制御入力は

$$\begin{cases} \tilde{u}_1^* = K_{\epsilon} x_{\epsilon} + G_{\epsilon} \int_0^t (r_1 - x_1) dt + F_{\mathrm{a}\epsilon} r_1 + F_{\mathrm{b}\epsilon} x_{\epsilon 0}, \\ \tilde{u}_2^* = K_{\lambda} x_{\lambda} + G_{\lambda} \int_0^t (r_2 - x_3) dt + F_{\mathrm{a}\lambda} r_2 + F_{\mathrm{b}\lambda} x_{\lambda 0} \end{cases}$$
(15)

と求められる. ただし, $F_{a\lambda}$, $F_{b\lambda}$ は文献 [4] の p. 172 に基づ き導出したフィードフォワードゲインである. この文献で は *B* 行列が不確かでない場合を扱っているので $F_{a\lambda}$, $F_{b\lambda}$ のように *B* 行列が不確かな場合に対して有効な導出方法 なのかは疑問が残る.以上により,この \tilde{u}_1^* , \tilde{u}_2^* を与える望 ましい x_2^* , u_1^* は (13) より次のようになる:

$$x_2^* = \arctan(\frac{-\tilde{u}_2^* + J_\lambda L_\lambda}{\tilde{u}_1^* - J_\epsilon L_\epsilon}),\tag{16}$$

$$u_1^* = \frac{\tilde{u}_1^* - J_\epsilon L_\epsilon}{L_a \cos x_2}.$$
(17)

次に機体姿勢の追従について考察する.

$$\tilde{u}_3 = u_2 \tag{18}$$

とおくと,機体姿勢に関係する方程式 (3), (6) は

$$\begin{cases} \dot{x}_2 = x_5, \\ \dot{x}_5 = \frac{1}{J_{\rho}} \tilde{u}_3 \end{cases}$$
(19)

となる. 先程と同様新たな制御対象と見なし, 状態変数を

$$x_{\rho} = \begin{bmatrix} x_2 & x_5 \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$

とする. *x*₂ を望ましい *x*₂ に追従させるために, 拡大系を 構成して最適サーボ系を設計すると, 入力は

$$\tilde{u}_{3}^{*} = K_{\rho}x_{\rho} + G_{\rho} \int_{0}^{\iota} (x_{2}^{*} - x_{2})dt + F_{\mathrm{a}\rho}x_{2}^{*} + F_{\mathrm{b}\rho}x_{\rho0}$$
(20)

で与えられ, この ũ^{*}₃ を与える望ましい u^{*}₂ は (18) より

$$u_2^* = \tilde{u}_3^* \tag{21}$$

となる.以上の流れで制御系が構成される.

4 シミュレーションと目標軌道追従実験

系の構成の際に使用する重みは試行錯誤によって選択した.目標軌道を「水平方向に等速直線運動,垂直方向に正 弦波運動を1周期分行う.」とし,その結果を図2に示す. 実線は目標軌道,点線はシミュレーション結果,破線は実 験結果である. ρ は ϵ,λ によって目標軌道が変動するため 目標軌道は示していない.

図2において ϵ , ρ , λ いずれも期待された挙動を示してお り, シミュレーション結果とほぼ一致している. ρ の結果か らローターの反動トルク等の外乱の影響についても機体の 姿勢角を設けて λ 方向に出力を向けることで打ち消してい ることが見て取れる.



5 おわりに

本研究によって Quanser 社の3自由度へリコプターへ のバックステッピング法による近似線形化が可能であるこ とが示された.本研究では最適サーボ系を構成したがより 強力なロバスト制御理論が使用できると思われる.これが 今後の課題である.

参考文献

- Quanser Inc. : Quanser 3-DOF Helicopter Laboratory Manual. 2011.
- [2] 佐伯正美,和田泰徳,井村順一,坂上嘉信:「二段階線形 化に基づくツインローターヘリコプターモデルの飛行 制御系設計」.日本機械学会論文集 (C 編), 67 巻 656 号, 2001.
- [3] 長屋秋馬:「双線形システムの吸引領域を考慮する H₂ 制御器を用いたツインロータヘリコプタの目標値追従 制御」. 2013.
- [4] 川田昌克:「MATLAB/Simulink による現代制御入門」. 2011.