

Anti-lock Braking System のゲインスケジューリング制御

2010SE274 山崎 久嗣

指導教員：高見 勲

1 はじめに

本研究では, Anti-lock Braking System に対しゲインスケジューリング制御を用いてスリップ率の安定化を行う。今回, 車体速度をスケジューリングパラメータと捉える。また, ディスクリプタ表現を用い, LMI で定式化し, 理論的に安定性を保証する。

2 制御対象とモデリング

2.1 状態方程式の導出と線形化

本研究で用いる ABS 実験機の簡略したモデルを図 1 に示す。上の車輪が車の車輪, 下の車輪が道路を表している。

本研究では, 車体速度 $V[\text{km/h}]$ が $10 \leq V \leq 50$ において上の車輪にかかるブレーキトルク τ_1 を操作することでスリップ率 λ を車輪間の摩擦係数 μ が最大となるスリップ率 0.2 に追従させる制御則を設計する。

上の車輪, 下の車輪の角速度を $\omega_1(t), \omega_2(t)$, 上の車輪, 下の車輪の半径を r_1, r_2 , バランスレバーの回転軸から車輪間の接点までの距離を L , 線分 L と車輪間の接点の法線がなす角を φ とする。以下から角速度 $\omega_1(t), \omega_2(t)$ の (t) は省略する。

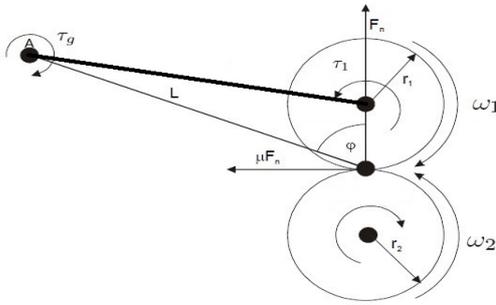


図 1 ABS 実験機の簡略図

上の車輪と下の車輪の回転運動方程式, スリップ率は下式で表す。

$$J_1 \dot{\omega}_1 = F_n r_1 \mu - \tau_1 \quad (1)$$

$$J_2 \dot{\omega}_2 = -F_n r_2 \mu \quad (2)$$

$$\lambda = \frac{r_2 \omega_2 - r_1 \omega_1}{r_2 \omega_2} \quad (3)$$

垂直効力 F_n は下式で表す。

$$F_n = \frac{\tau_g + \tau_1}{L(\sin(\varphi) - \mu \cos(\varphi))} \quad (4)$$

式 (1),(2),(3),(4) より, 式 (5) を得る。

$$\dot{\lambda} = -\frac{1}{\omega_2} f(\lambda) - \frac{1}{\omega_2} g(\lambda) \tau_1, \omega_2 \neq 0 \quad (5)$$

ここで, $f(\lambda), g(\lambda)$ は下式のようにになる。

$$f(\lambda) = \frac{r_1^2 \mu \tau_g}{J_1 r_2 L (\sin(\varphi) - \mu \cos(\varphi))} + \frac{r_2 \mu \tau_g (1 - \lambda)}{J_2 L (\sin(\varphi) - \mu \cos(\varphi))}$$

$$g(\lambda) = \frac{r_1^2 \mu}{J_1 r_2 L (\sin(\varphi) - \mu \cos(\varphi))} + \frac{r_2 \mu (1 - \lambda)}{J_2 L (\sin(\varphi) - \mu \cos(\varphi))} - \frac{r_1}{J_1 r_2}$$

式 (5) は非線形であるので, 平衡点 (λ^*, τ_1^*) のまわりで線形近似すると以下のようにになる [1]。

$$\omega_2 \dot{\lambda} = \alpha(\lambda - \lambda^*) + \beta(\tau_1 - \tau_1^*) \quad (6)$$

ここで, α, β は定数である。

2.2 拡大系の導出

本研究では, 出力を目標値に追従させるために制御ループ内にスリップ率の偏差の積分を状態変数に入れた。状態変数を $x(t) = [\int(\lambda - \lambda^*) dt \quad \lambda - \lambda^*]^T$, 入力を $u(t) = \tau_1 - \tau_1^*$ とするとシステムの拡大系は次式となる。

$$E(\omega_2) \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \quad (7)$$

$$E = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & \omega_2 \end{bmatrix}, A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & \alpha \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 \\ \beta \end{bmatrix}$$

2.3 ディスクリプタ表現

行列 E には変動パラメータが存在する。変動パラメータを一つの係数行列にまとめるために, ディスクリプタ変数を $x_d(t) = [x(t) \quad \dot{\lambda}]^T$ とすると, 状態方程式のディスクリプタ表現は式 (8) となる。

$$E_d \dot{x}_d(t) = A_d(\omega_2) x_d(t) + B_d u(t) \quad (8)$$

$$E_d = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}, A_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & \alpha & -\omega_2 \end{bmatrix}, B_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \beta \end{bmatrix}$$

3 制御系設計

設計に用いるスケジューリングパラメータ $\theta = \omega_2$ とし, $\theta = \theta_1, \bar{\theta} = \theta_2$ とする。本研究は, 最適レギュレータ理論に基づくゲインスケジューリング制御器を設計する。

評価関数 J を

$$J = \int_0^{\infty} (x(t)^T Q x(t) + u(t)^T R u(t)) dt \quad (9)$$

と定義し, 評価関数 J を最小化する LMI 条件は以下のようになる.

$$\begin{bmatrix} \text{He}[A_d(\theta_i)X_d + B_d Y_d(\theta_i)] & X_d^T(Q^{\frac{1}{2}})^T & Y_d(\theta_i)^T(R^{\frac{1}{2}})^T \\ Q^{\frac{1}{2}}X_d & -I & 0 \\ R^{\frac{1}{2}}Y_d(\theta_i) & 0 & -I \end{bmatrix} \prec 0 \quad (i = 1, 2) \quad (10)$$

$$\begin{bmatrix} W & I \\ I & X_d \end{bmatrix} \succ 0, \text{trace}(W) < \gamma \quad (11)$$

ただし,

$$X_d = P_d^{-1}, X_d^{-1} \prec W, Y_d(\theta) = K_d(\theta)X_d, J < \gamma$$

ここで, 行列 E_d の構造を考慮してリヤプノフ行列 X_d と変数行列 $Y_d(\theta)$ を下式のように与える.

$$X_d = \begin{bmatrix} X & 0 \\ X_{21} & X_{22} \end{bmatrix} \quad (12)$$

$$Y_d(\theta) = [Y(\theta) \ 0] \quad (13)$$

$$Y(\theta) = Y_0 + \theta Y_1$$

また, C_d, D_d を下式のように与える.

$$C_d = [Q^{\frac{1}{2}} \ 0], D_d = \begin{bmatrix} 0 \\ R^{\frac{1}{2}} \end{bmatrix} \quad (14)$$

スケジューリングパラメータ θ の変動範囲内において安定化する GS コントローラを求めるための LMI 条件 (10)(11) は, 式 (15) - (19) に用いて, 以下のような LMI 条件に変換できる.

$$\text{minimize} : \gamma \quad (15)$$

$$\text{subject to} : X \succ 0 \quad (16)$$

$$\begin{bmatrix} \text{He}[A_d(\theta_i)X_d + B_d Y_d(\theta_i)] \\ C_d X_d + D_d Y_d(\theta_i) \\ X_d^T C_d^T + Y_d(\theta_i)^T D_d^T \\ -I_{3 \times 3} \end{bmatrix} \prec 0 \quad (17)$$

$$\begin{bmatrix} W & I \\ I & X \end{bmatrix} \succ 0 \quad (18)$$

$$\text{trace}(W) < \gamma^2 \quad (19) \\ (i = 1, 2)$$

式 (15) - (19) を満たす $X_d, Y_d(\theta)$ が存在すれば, システムは安定であり, ディスクリプタ表現の枠組みにおける GS コントローラ $K_d(\theta)$ は下式で与えられる

$$K_d(\theta) = [Y(\theta)X^{-1} \ 0]$$

4 シミュレーションと実験

求めた GS コントローラを用いてシミュレーションと実験を行なった. スリップ率, 上下の車輪速度のシミュレーション結果と実験結果を図 2, 図 3 に, ゲインスケジューリング制御とロバスト LQ 制御のスリップ率の実験結果の比較を図 4 に示す. グラフはブレーキをかけた直後であり, 初期速度を 50[km/h] とする.

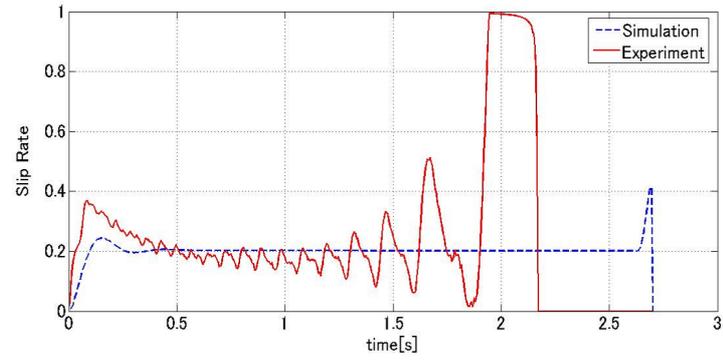


図 2 スリップ率

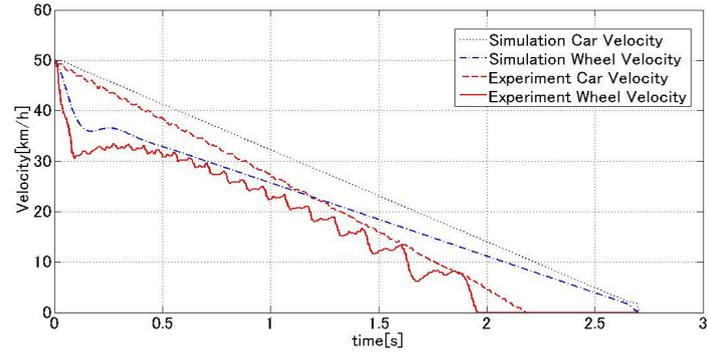


図 3 車輪速度と車体速度

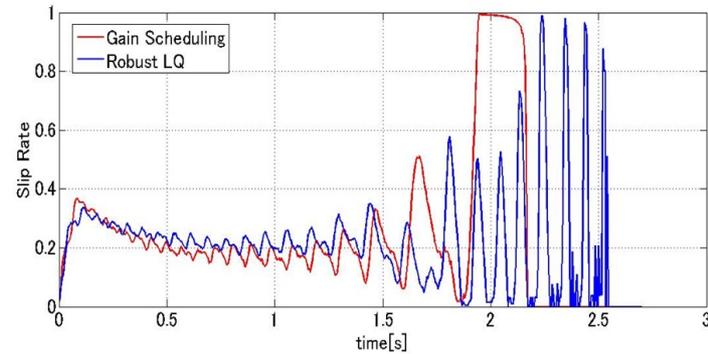


図 4 スリップ率における GS とロバスト LQ の比較

5 おわりに

ゲインスケジューリング制御を用いることで, ロバスト LQ 制御と比べて, 制御性能が改善した. しかし, 低速域で応答が大きく振動的であり, シミュレーションと実験結果の停止時間が異なる. 今後の課題として, シミュレーションと実験結果との差が生じる原因を探し, 応答の改善をしていきたい.

6 参考文献

- [1] Tor A. Johansen, Idar Petersen, Jens Kalkkuhl and Jens Ldemann, "Gain-scheduled Wheel Slip Control in Automotive Brake Systems", IEEE Transaction on Control System Technology, Vol.11, No.6, pp.799-811, 2003