直流分巻モータのトルク垂下特性をまねることによる電気自動車のスリップ抑制制御

小玉 晋也*,李 練兵,堀 洋一 (東京大学)

Skid Prevention for EVs based on the Emulation of Torque Characteristics of Separately-wound DC Motor

Shinya Kodama, Lianbing Li and Yoichi Hori (University of Tokyo)

Abstract

It is well-known that the separately-wound DC motor has effective torque (current) reduction characteristics in response to rapid increase of the rotational speed of the motor. This characteristics has been utilized in adhesion control of electric locomotives with DC motor. In this paper, how to realize a new skid prevention method for EVs utilizing this characteristics is mentioned. In order to compensate for Back-EMF, disturbance observer is introduced. By selecting the time constant or observer gain properly, the torque (current) reduction characteristics can be adjusted freely in some range. The experimental results of the hardware skid simulator utilizing Motor-Generator setup verified the effectiveness of our proposed method.

キーワード:電気自動車,スリップ抑制,増粘着制御,直流分巻モータ,トルク垂下特性

(Keywords: EV(Electric Vehicle), Skid Prevention, Adhesion Control, Separately-wound DC Motor, Torque Characteristics)

1 はじめに

近年,電気自動車が環境問題やエネルギー問題の有効な解決 策の一つとして注目されている.

電気自動車の利点は高性能,低公害などがよく取り上げられるが,トルク応答が速く正確であるという電気モータの特徴を活かした,電気自動車ならではの高性能なトラクションコントロールの実現に向けての研究はあまり行われていないというのが現状である⁽¹⁾⁽²⁾.

本稿では,電気自動車の高速な応答性を活かす好例として, 直流分巻モータのトルク(電流)垂下特性を用いた新しいス リップ抑制制御について検討する⁽³⁾⁽⁴⁾.

2 直流分巻モータのトルク(電流)垂下特性に基づ くスリップ抑制

2・1 車両の運動

本稿では,路面状態が急激に変化した場合の直流分巻モータ を用いた電気自動車の走行状態について,シミュレーションと 実験を用いて検討する.

2·1·1 車両の運動方程式

モータの時定数は十分短く,転がり抵抗と空気抵抗は十分小 さいと仮定すると,車両に働く力は図1のようになり,車両の 運動方程式は式(1)-(3)で表される.

ω	$=\frac{1}{Js}(T-rF_d)$	(1)
V	$=\frac{1}{Ms}F_d$	(2)
V_W	$r = r\omega$	(3)

式中の各変数は,車輪(モータ)の回転角速度 ω,車体速度



V, 車輪速度 V_W , 駆動力 F_d , モータの駆動トルク T, ラプ ラス演算子 s である.また, 各定数は, モータなどの総慣性 モーメント J, タイヤ半径 r, 車体重量 M である.

式(1)は,駆動輪の運動方程式であり,車輪にはモータのト ルクと路面から受ける駆動力の反力が働くことを示す.式(2) は,車体の運動方程式である.

2・1・2 タイヤと路面間の増粘着特性

タイヤと路面間の増粘着特性は , スリップ率の概念を用いて 表される . V , V_W より , スリップ率 λ は , 式 (4) - (5) で定義 される .

$$\lambda = \frac{V_W - V}{V_W} \quad (駆動時) \quad \dots \quad (4)$$
$$\lambda = -\frac{V - V_W}{V} \quad (制動時) \quad \dots \quad (5)$$

スリップ率 λ を用いると,スリップ率とタイヤ-路面間の摩擦係数 μ との関係は,例えば $\mu - \lambda$ 曲線(関数)と呼ばれる式(6)で近似することができる.

 $\mu = -1.05k \{ \exp(-45\lambda) - \exp(-0.45\lambda) \} (\$b)$ $\mu = 1.1k \{ \exp(35\lambda) - \exp(0.35\lambda) \} (\$b)$ $\dots (6)$

ここで, k は路面状態を表すパラメータであり, 例えば式
(7)のように表される.



図 2 車両の一輪モデル Fig. 2. The block diagram of the one-wheel vehicle model.

k = 1 (乾燥したアスファルト) k = 0.2 (雪道)(7)

スリップ率 $\lambda \geq \mu - \lambda$ 曲線によって決定する摩擦係数 $\mu \in \mathfrak{I}$ (8) に代入すれば, 駆動力 F_d が求まる.

 $F_d = \mu(\lambda)N \qquad (8)$

ここで, N はタイヤに働く垂直抗力である.以上より, 車両の一輪モデルは図2となる.

2・2 逆起電力によるスリップ抑制の仕組み

直流分巻モータを搭載した電気自動車のブロック線図を図3(a)に示す. 図中の G^{-1} は,電圧指令 v^* から実際のモータ電流 i までの伝達関数の逆関数であり,これによって実際のモータ電流は指令値を実現する.また,図中の車体モデルは図2に示した通りである.

自動車が走行している最中に,例えば乾燥したアスファルト から雪道に入るなどして路面が急に滑りやすくなった場合に は,急激にタイヤ-路面間の摩擦が減少するので,仮にエンジ ンやモータがそれまでと同じトルクを出したならば,タイヤは 大空転を起こすことが考えられる.

しかし,直流分巻モータのトルク(電流)垂下特性をうまく 活かすことができれば,このようなスリップ現象(タイヤの大 空転)を抑制することができる.車輪の速度が一旦は急激に上 昇するが,車輪の回転速度に比例する逆起電力がトルクを低 減させるため,車輪の急激な加速を抑制するためである.これ が,直流分巻モータにおけるトルク(電流)垂下特性を活かし たスリップ抑制の仕組みである.

本手法の利点は,複雑な制御演算を必要としない上,高速に トルク(電流)を低減できるという点である.

図 2 と図 3(a) に示す電気自動車の制御系モデルを用いてス リップ現象のシミュレーションを行った.計算条件は,開始時 間を t = 0[s] とし, t = 1[s] に滑りにくい路面で加速を開始し, t = 6[s] で滑りやすい路面に入るものとする.本モデルのパラ メータには,我々の研究室で所有する実験用電気自動車「東大 三月号 I」のものを用いる. 結果を図3に示す.比較のために,強いフィードバック電流 制御を行いモータ電流を一定にしている場合の結果も併記して いる.図3(b)の「with FF current control」の曲線を見ると, 直流分巻モータがトルク垂下特性を持つことが分かる.その結 果,図3(c)-3(e)に示すようにスリップが抑制されて,タイヤ の空転が抑えられている.

2·3 車両モデルの慣性項への近似

式(1)-(4)から式(9)が得られる⁽¹⁾.

$$\frac{\omega}{T} = \frac{1}{\{J + r^2 M(1 - \lambda)\}s} \dots \dots \dots \dots \dots (9)$$

式 (9) の分母を Js とみなすと,トルクと車輪の回転速度の 関係は簡単になる.走行中にスリップが発生すると,車輪の回 転速度と車体速度の差は大きくなるため,スリップ率 λ が上 昇する.ゆえに,スリップは J が減少する現象であるとみな すことができる.

本稿では,慣性モーメントが 1/3 に減少する現象を電気自動車におけるスリップの発生とみなすことにする.第4章の実験では,駆動側モータから見た負荷側モータの慣性モーメントを 1/3 に減少させる.次章以降,車体モデルを慣性項とする.

3 外乱オブザーバを用いたスリップ抑制制御の提案

前章では,直流分巻モータのトルク(電流)垂下特性によっ て,スリップが抑制できることが分かった.本章では,このト ルク(電流)垂下特性の調整について考察する.

トルク(電流)垂下特性は,電気自動車の安全性や乗り心地 などに影響を与える可能性があるため,垂下の強さや速さは自 由に調整できることが望まれる.しかし,一般にトルクの垂下 の大きさは,モータのリアクタンスLなどの物理定数によっ て決定するものである.そこで,電気自動車に一度搭載した モータを交換することなく垂下特性を調整するために,外乱オ ブザーバを用いた手法を提案する.

スリップ抑制制御のシミュレーションには MG セット (第4 章で詳しく述べる.)のパラメータを用いる.

3·1 時定数 *τ* によるトルク(電流)垂下特性の調整

3·1·1 時定数 *τ* による調整効果

直流分巻モータにおいて逆起電力を外乱とみなすと,外乱オ ブザーバを取り付けたブロック線図は図 4(a) となる.既に述 べたように,この図における車両モデルは慣性項 1/Js を意味 する.

時定数 τ が十分に小さい場合,逆起電力は完全に補償され, 外乱はモータ電流に影響しない.反対に,時定数 τ が大きい 場合,外乱抑圧応答は遅くなり,結果として外乱の影響がモー タ電流に現れる.従って,時定数 τ を調整することによって, モータ電流における逆起電力の影響を調整することが可能であ ることが分かる.





(a) The block diagram of the EV system installed separately wound DC motor with FF current control.



図3 電気自動車のブロック図と東大三月号Iのパラメータを用いたスリップ現象のシミュレーション結果

Fig.3. The block diagram of the EV system and the simulation results of the skid phenomenon with utilizing parameters of EV (UOT March I). (The vehicle skids at t = 6[s] in the simulation.)

3・1・2 シミュレーションによる解析

前項の考えに基づいて,補償ゲイン K を 1 として,時定数 τ を 0.001 から 10 まで変化させた時のシミュレーション結果 を図 4 に示す.図 4(b) をみると,時定数 τ がトルク(電流) 垂下特性を変化させていることが分かる.

時定数 τ が大きくなるほど,スリップ発生時の電流の垂下も 大きくなっている.その結果,図 4(c) に示すようにモータの 回転速度は急激な上昇を抑えられている.一方,時定数 τ が 十分小さい場合,スリップ発生時に外乱である逆起電力は補償 され,モータ電流は指令値と一致しモータの回転速度は急激に 上昇する.

次に,時定数 r によるトルク(電流)垂下特性の変化につい て定量的に検討する.

図 4(a) における電圧指令 v* から実際のモータ電流 i までの伝達関数は式 (10) で表される.

$$G(s)(=\frac{i}{v^*}) = \frac{J\tau s^2 + Js}{JL\tau s^3 + J(L+R\tau)s^2 + (JR+\phi^2\tau)s + \phi^2(-K+1)}$$
(10)

定常走行中は一定値である *J* を *J_n* とすると, *G*⁻¹ は式 (11) となる.

$$G^{-1}(s) = \frac{J_n L \tau s^3 + J_n (L + R \tau) s^2 + (J_n R + \phi^2 \tau) s + \phi^2 (-K + 1)}{J_n \tau s^2 + J_n s}$$
(11)

式 (10) 及び式 (11) を用いると, 電流指令 i* から実際のモー タ電流 i までの伝達関数は式 (12) で表される. $\frac{i(s)}{i^{*}(s)} = \frac{J_{n}L\tau s^{3} + J_{n}(L+R\tau)s^{2} + (J_{n}R+\phi^{2}\tau)s+\phi^{2}(-K+1)}{J_{L}\tau s^{3} + J(L+R\tau)s^{2} + (JR+\phi^{2}\tau)s+\phi^{2}(-K+1)}\frac{J}{J_{n}}$ (12)

定常走行中は, J と J_n が等しいため,式(12)の値は1で ある.つまり,定常走行中は任意の電流指令がそのままモータ 電流となって制駆動が行われるため,運転者は思い通りに車両 の前後方向の運動を操ることができる.

次に,スリップ発生時の車両の挙動を解析する.車輪が空転 している時のモータからみた車輪の慣性は,定常走行中よりも 軽くなる.ゆえにここでは,スリップ現象を慣性モーメント J が急激に減少する現象ととらえて解析する.補償ゲイン K を 1とすると,式(12)におけるステップ応答の最終値は,式(13) で表される最終値の定理より式(14)となる.ここで,r(t)は ステップ入力を意味する.

$$\lim_{t \to \infty} \frac{i(t)}{i^*(t)} r(t) = \lim_{s \to 0} s \frac{i(s)}{i^*(s)} \frac{1}{s} \quad \dots \quad (13)$$
$$= \frac{J_n R + \phi^2 \tau}{J R + \phi^2 \tau} \frac{J}{J_n} \quad \dots \quad (14)$$

式 (14) をみると,電流指令 i^* から実際のモータ電流 i ま での伝達関数の慣性モーメント J の変化は時定数 τ に依存し ていることが分かる.時定数 τ が十分小さいと式 (14) の値は 常に1となり,電流指令がそのまま実際のモータ電流となるた め,トルク(電流)垂下特性は現れない.反対に,時定数 τ が 十分大きいと式 (14) の値は J/J_n となり,モータ電流は電流 指令の J/J_n となる.この急激な電流の減少こそがトルク(電



2.5 τ=0.001 2 $\tau = 0.01$ [¥] 1.5 $\tau = 0.1$ $\tau = 1 = 10$ 0.5 0 2 2.5 3.5 time [s]

(a) The block diagram of the disturbance observer and the EV system installed separately wound DC motor with FF current control.



(b) The current of the motor. (The time constant τ is turned.)



(e) The rotational speed of the motor. (The gain K is turned.)

tor. (The time constant τ is turned.)

図 4 外乱オブザーバのブロック図と MG セットのパラメータを用いたシミュレーション結果

gain K is turned.)

K=1

Fig. 4. The block diagram of the disturbance observer and the simulation results of the skid phenomenon with utilizing parameters of MG setup. (The current command $i^* = 2[A]$, the motor skids at t = 3[s] in the simulation.)

流) 垂下特性と呼ばれる現象である.

以上より,時定数 r によってスリップの発生時にトルク(電 流) 垂下特性は自由に調整できることが分かった.また,本手 法の問題点として,トルク(電流)が垂下するには多少の時間 がかかるということが挙げられる. つまり, たとえ時定数 τ が 十分大きくとも図 4(c) のように,モータの回転速度が一旦急 激に上昇してしまうのである.

3.2 ゲイン K によるトルク(電流)垂下特性の調整

3.2.1 ゲイン K による調整効果

提案手法では、トルクが垂下するまでに多少の時間がかかる という問題点を踏まえて, ゲイン K によるトルク(電流)垂 下特性の調節について考察する. ゲインを K = 1 に固定した 場合,式 (12) は 2 次遅れ系である.しかし,ゲインが $K \neq 1$ の場合,式(12)は3次遅れ系となり,特性方程式は複雑にな る.ラオスの安定判別法より, K が式 (15) を満たす時, 特性 方程式は安定である.

$$1 - \frac{(L+R\tau)(JR+\phi^2\tau)}{L\tau\phi^2} < K < 1 \quad \dots \quad (15)$$

よって, ゲイン K が式 (15) を満たす時のみゲイン K を変 化させることで式(12)の応答時間を自由に調整することが可

能となる. すなわち, ゲイン K を調整することによって応答 時間の遅れを小さくすることが可能である.

シミュレーションによる解析 3.2.2

時定数 τ を $\tau = 0.001$ として, ゲイン K を 1 から負の方向 に大きくしていった場合に,スリップ発生時のトルク(電流) 垂下特性をシミュレーションした結果を図4に示す.

図 4(d) より, ゲイン K を負の方向に大きくするにつれて スリップ発生時のトルク(電流)の垂下が速くなることが分か る.また,図4(e)より,K が負の方向に大きいほどモータの 回転速度は急激な上昇を抑えられている.

以上より,スリップ発生時のトルクの最終値は外乱オブザー バの時定数によって決定し,トルク(電流)の垂下の速さはゲ インによって決定することが分かる.直流分巻モータの持つス リップ抑制機能を効果的に利用するためには,目的に合わせて 時定数とゲインの最適な組み合わせを検討してトルク(電流) 垂下特性を決める必要がある.

4 MG セットによるスリップ抑制制御の実験

4·1 実験の概要

図 5 に MG セット,図 6 にその制御系の全体像を示す.駆 動側と負荷側の2つのモータのシャフトを連結させた実験装置



図 5 MG セット Fig. 5. Motor-Generator setup.

である MG セットを用いて,スリップ発生時のトルク(電流) の垂下の様子と外乱オブザーバによってトルク垂下特性が調節 される様子を観察する.

負荷側モータはハードウェアコントローラのみによって制御 され,駆動側から見た負荷側モータの慣性モーメントを制御す ることができる.駆動側モータはハードウェアコントローラと ソフトウェアコントローラからなり, PI 制御器及びドライバ などはハードウェアコントローラ,外乱オブザーバ及び G^{-1} フィルタはソフトウェアコントローラで構成される.DA, AD, カウンタボードは両コントローラ間のやりとりをする.ソフト ウェアコントローラのサンプリング時間は 1[ms] であり,電流 指令は $i^* = 2[A]$,車両のスリップを意味する慣性モーメント の急激な減少は t = 3[s]付近で生じる.

4・2 トルク(電流)垂下特性の確認

第2章で示したトルク(電流)垂下特性を確認するための 実験を行った.直流分巻モータに図3(a)に示したプレフィル タG⁻¹を付けただけの場合と強いフィードバック電流制御を 行っている場合との両方で,加速中にスリップを発生させた時 のモータ電流及び回転速度を観察した.結果を図7に示す.

スリップ現象を模擬するモータの慣性モーメントは t = 3[s] 付近で急激に減少する.プレフィルタを付けただけの場合に, 慣性モーメントが減少した時のモータ電流が減少している様子 を図 7(a) に示す.これがトルク(電流)垂下特性であり,図 7(b) に示すようにモータの回転速度は急激な上昇を抑制され ている.これに対して,強いフィードバック電流制御を用いる 場合は,慣性モーメントが減少してもモータ電流が一定に保た れるので,モータの回転速度は急激に上昇していることが分 かる.



図 6 MG セット制御系のブロック図

Fig. 6. The block diagram of the control system of MG setup. (The PI controller is not utilized when the FF current controller is utilized.)

4・3 外乱オブザーバを用いたトルク(電流)垂下特性の調整

次に,外乱オブザーバを用いてトルク(電流)垂下特性を調整する実験を行った.外乱オブザーバのゲインをK = 1に固定して時定数 τ を0.001から10まで5通りに変化させた.それぞれの実験結果を図7に示す.図7(c)から時定数 τ が大きいほど電流の垂下が大きくなっていることが分かる.その結果,図7(d)のように,モータの回転速度は急激な上昇を抑えられている.

最後に,外乱オブザーバの時定数を $\tau = 0.001$ に固定して ゲイン K を変化させた時の実験結果を図7に示す.図7(e)か らゲイン K が負方向に大きいほどトルク(電流)は急激に減 少していることが分かる.その結果,図7(f)のように,ゲイ ンが負方向に大きいほど慣性モーメントが減少した後のモータ の回転速度は急激な上昇を抑えられている.これらの実験結果 はシミュレーション結果とほぼ一致している.

以上の実験結果から外乱オブザーバの時定数及びゲインを 変化させることによって,直流分巻モータにおけるトルク(電 流)垂下特性は自由に調整可能であることが実証された.提案 手法が電気自動車におけるスリップを完全に抑制できるもので はないが,モータが本来持つ特性を活かしているため,非常に 応答が高速であることは大きな利点となりうる.それゆえ,提



(a) The current of the motor reduces only when it is controlled with FF current controller.



(d) The rotational speed of the motor is prevented from rapid increase when the time constant τ is turned.



(b) The rotational speed of the motor is prevented from rapid increase only when it is controlled with FF current controller.



(e) The current of the motor reduces when the gain K is turned.

図 7 MG セットを用いたスリップ抑制制御の実験結果



(c) The current of the motor reduces when the time constant τ is turned.



(f) The rotational speed of the motor is prevented from rapid increase when the gain K is turned.

Fig. 7. The experimental results of the skid phenomenon with utilizing MG setup. (The torque (current) reduction characteristics can be confirmed. The current command $i^* = 2[A]$, the motor skids at about t = 3[s].)

案手法を他のモータ制御手法と組み合わせることによって,電 気自動車のスリップ抑制にさらなる効果を発揮する可能性が ある.

5 む す び

増粘着制御の原理は,車輪が小さなスリップを起こした時, ミクロな時間スケールでは大きなトルク(電流)垂下特性を示 すが,マクロな時間スケールでは定められたトルクを出力する 特性を示すものになればよい.この特性は電圧源で駆動される 直流分巻モータの特性そのものであり,鉄道では主として私鉄 車両を中心に広く用いられてきた.現在電気自動車に好んで用 いられるのは永久磁石を使った交流モータであり,はじめから 高性能な電流制御が施される.しかしながら,この電流制御は 粘着性能の点では最悪であることは意外に知られておらず,既 存の諸手法も電流制御を前提としている.

本稿では,トルク(電流)垂下特性に着目した電気自動車に おけるスリップ抑制制御手法を提案した.これはすなわち,ス リップ抑制における大きな可能性が見出されたと言っても過言 ではない.現在,本手法を実現するために,電圧駆動型 BLDC モータによる新しい電気自動車を製作中である.

本研究の成果が広く用いられるようになれば,スリップなど の危険性が格段に少なくなることはもちろん,滑りやすい路 面でも高度な姿勢制御によって自動車運転の安全性向上に大い に貢献できる.また,より損失の少ないタイヤを用いることに よって,電気自動車の大きな問題であるエネルギー効率を,飛 躍的に伸張できると考えられる.

文 献

- (1) Y. Hori, "Traction Control of Electric Vehicle: Basic Experimental Results Using the Test EV UOT Electric March," *IEEE Trans. on Ind. Applicat.*, Vol. 34, No. 5, pp.1131– 1138, 1998.
- (2) S. Matsugaura, et al., "Evaluation of Performances for the In-Wheel Drive System for the New Concept Electric Vehicle KAZ," in *Proc. EVS19*, Pusan, Korea, 2002.
- (3) T. Miyamoto and Y. Hori, "Adhesion Control of EV Based on Disturbance Observer," *IEE of Japan Technical Meeting Record*, *IIC-00-9*, pp.49–54, 2000. [In Japanese]
- (4) S. Kodama, L. Li and Y. Hori, "Skid Prevention for EVs based on the Emulation of Torque Characteristics of Separately-wound DC Motor," in *Proc. IEEE AMC*, Kawasaki, Japan, 2004.