#### 計測自動制御学会東北支部 第179回研究集会 (1998.12.14) 資料番号 179-3

# 小型電気自動車用シミュレータ及び高効率制御の実験

# Simulator for small EVs and Experiments of High Efficient Control

## ○粟野 潤, 江村 超, 王 磊

OJun Awano, Takashi Emura, Lei Wang

## 東北大学大学院

#### Graduate School of Tohoku University

**キーワード**: 電気自動車 (electric vehicle), ドラム式パワーシミュレータ (power-simulator with drums), PWM方式 (pulse width modulation),回生 (regeneration), 運動方程式 (equation of motion),エコラン in SUGO (ECORUN in SUGO)

連絡先: 〒980-8579 仙台市青葉区荒巻字青葉01 東北大学大学院 工学研究科 機械電子工学専攻 江村研究室
粟野 潤, Tel.: (022)217-6969, Fax.: (022)217-6967, E-mail: awano@emura.mech.tohoku.ac.jp

## 1. はじめに

近年,大気汚染などの環境問題の深刻化に伴い, 排気を出さない電気自動車への関心が高まりつつ ある. 電気自動車は、無排気のいわゆるZEV(Zero Emission Vehicle) であるだけでなく、通常走行に おいて駆動力を発生しているモータを発電機とし て使用することにより、下り坂などで必要以上に 大きくなった運動エネルギを電気エネルギとして 電力源に回生することができるという大きな特徴 をもっている<sup>1)</sup>. 航続距離が大きな問題となってい る電気自動車にあって、この回生という技術はそ れを打開するためのひとつの重要な要素となると 思われる。また、ギア比の選択などによっても同じ エネルギ消費での走行距離は大きく変化する.さ らに、電力源からのエネルギの利用方によっても 利用できるエネルギが変化してしまう、したがっ て、電気自動車の高効率制御を実現するにはそれ

らの要素についてよく研究するため多くの走行試 験を繰り返す必要がある.しかし,それを実路に て行なうには大きな手間やリスク,そして多くの 人員を要する上,天候などの影響も受けてしまう. また,走行試験に望まれる地形が近くにあるとは 限らない.しかし,高精度なシミュレーションに よりこれを行なうことが可能であれば,それらの 問題は回避できる.よって本論文においては,電 気自動車の高効率制御を実現するための走行試験 を効率よく行なうことを主な目的としたドラム式 パワーシミュレータを考案,製作し,それを用い て走行データを測定した.

## 2. 当研究室の電気自動車

スポーツランドSUGOでは,電気自動車のレー スが毎年開催されている.スポーツランドSUGO のコースは,最大勾配差が70m,最大勾配8.37%と

- 1 -



起伏が激しく、都市部近郊の丘陵地に開発された 住宅地からの通学、通勤、買い物をイメージした 道路状況に比較的近似している。そのため、この 大会への参加は、電気自動車の高効率制御につい ての技術の向上に有効であると考え、この大会へ の出場をふまえた全幅0.8m×全長2m程度のFig.1 に示す小型の電気自動車を製作した。

Fig. 1 当研究室の電気自動車(ETM-RR)

この車両の特徴としては,2つの駆動輪を持ち, おのおのについて 500WのDCモータを用いてい る.このモータへの電流を効率のよいPWM (Pulse Width Modulation)方式によって制御し,モータ のトルクをドライバの操作による指令トルクへと 追従させている.バッテリとして 12Vの鉛畜電池 を 4個直列にして用いている.また,24個を直列 に繋いだ大容量電気二重層コンデンサ (1個あたり 2.2V,470F)を搭載している.駆動モータを発電 機として用いることによるエネルギの回生は双方 に対して行なうことができる.回生によりコンデ ンサに蓄えられたエネルギは,鉛畜電池と直列に 繋いで利用することができるようにしている.こ れを当研究室では,ブーストアップと呼んでいる.

ブーストアップには、登坂性能の向上のほかに もバッテリのみによる走行のときと同じ車速で走 行した場合には、バッテリ電流を低く抑える効果 があり、バッテリの負担を軽減したり、モータ駆 動用インバータの効率を改善するなどの利点があ る.さらに電磁クラッチを用いて、ギア比 1:5(以 下 Hiギア)、1:13.9(以下 Lowギア)、ニュートラ



Fig. 2 システム全体の概略図



Fig. 3 ドラムユニット図

ルの状態での走行を可能としている. コントロー ラには, 走行中のデータを読み込むことを目的と したコネクタが装備され, モータ電流やバッテリ 電流などの走行データの採取が可能となっている. これにより, 駆動および回生をどの様に行なった か, また, ギアシフト, ブーストアップの様子など を記録することができる.

# 3. ドラム式パワーシミュレータ

今回製作したシミュレータのシステム全体の概 略図をFig.2に示す.以下において,まずFig.3に 示すドラムユニットについての説明を行ない,次 に,シミュレータの原理の説明やそれについての 解析を行なう.

#### 3.1 ドラムユニット

今回製作したシミュレータによるシミュレーショ ンは, Fig.3 に示すドラムユニットの 2つのドラ ムの間に車両の駆動輪を落とし込むことによって



Fig. 4 ドラムユニット写真

行なう (Fig.4 (b)). このとき、一方のドラムは 動力伝達用として用い,他方はアイドラーとして いる.動力伝達用とした方のドラムは、平歯車に より接続されたロードモータにより、速度指令に したがった速度で回転させられる。ドラムの回転 面にのせた車両の駆動輪は、このドラムの回転に 合わせて強制的に回転させられることとなる. 駆 動輪に大きな駆動力が生じている際に、このドラ ムの回転面との間にスリップが生じないようにす るため、ドラムの回転面にはゴムが貼り付けてあ る. また, 駆動輪が最大の駆動力および制動力を 発生している際にも、ロードモータのアンプへの 速度指令に十分な速度で追従できるようにロード モータとのギア比が選択されている、これにより、 このシミュレータでシミュレーションできる範囲 はおよそ時速 52kmまでとなっている. このドラ ムユニットは、電気自動車の駆動輪が 2つである 場合は2つのドラムユニットを用い、双方の動力 伝達用ドラムの軸を中継軸で接続して使用するが、 この軸の長さを変えたり単独のドラムユニットの みを使用することで、車幅や駆動輪の違いに対し て高い汎用性を実現している.

## 3.2 シミュレータの原理

シミュレーションシステムでは、まず、電気自動 車のコントローラからモータ電流やギアの状態な どシミュレーションを行なう際に必要となるデー タを A/Dコンバータを介してコンピュータへと読 み込む. このときのサンプリングは 20msとして



Fig. 5 シミュレーション中の画面

いる.次に,実路での走行モデルを表わした,[駆動力] = [慣性抵抗] + [空気抵抗] + [勾配抵抗] + [ 転がり抵抗] という運動方程式から車速を計算し, Fig.3に示すドラムの回転面がその算出速度とな るように回転させることで,その上に設置した車 両の駆動輪に対し,電気自動車が実際に路上を走 行している際に生じる走行抵抗を仮想的に負荷す ることを実現している.

これにより,大きな手間や人員を必要とせず,また 天候にも左右されることなく走行試験を行なうこ とが可能となる.また。コンピュータに入力した地 形データファイルを差し替えることにより,走行 試験に望まれる地形を自由に作り出し,その地形 でのシミュレーションが可能となっている.このシ ミュレーションを行なう際に,オペレータは、シ ミュレーション中の様々なデータや想定している 地形での現在地点などをFig.5に示す.モニタに より確認しながら、駆動力指令やギアシフトなど の操作を行なうことができる.

今回製作したシミュレータは、高効率制御の実 現に向けての走行データを採取することを主な目 的としているが、実車を用いてのシミュレーショ ンであることにより、電気自動車の駆動や回生、 ブーストアップ、また、各制限回路などの動作確 認や登坂性能などの性能評価用としての利用する ことができる.さらに、ドライバのための走行練 習用として利用することも可能である.製作した シミュレータの写真を、Fig.6に示す.



Fig. 6 シミュレータ全体写真

#### 3.3 シミュレーションモデルの解析

今回製作したシミュレータでは、運動方程式に より計算された車速となるようロードモータを制 御することで,想定した走行モデルでの走行抵抗 が駆動輪に負荷されるようにしている. しかしな がら、このシミュレータにおいては駆動輪とドラ ムの回転面の間には実際に転がり摩擦力が生じる. また、ギアや駆動輪などの回転体には実際の慣性 モーメントが存在する.ここでは、それらの要素 がシミュレーションに与える影響の考慮、および原 理についての確認のための解析を行なう. アを実 際の駆動輸円周の加速度、Fを想定モデルでの車 両の加速度とする. また, F' を, シミュレーショ ンの原理に基づいてドラムにより負荷される仮想 的な走行抵抗,F!を,転がり摩擦抵抗などの駆動 輪に加わる力、FLを駆動輪が発生している駆動力 とすると、駆動輪とドラムの接触面において実際 に成り立つ運動方程式は,

$$F'_{\tau} = \frac{J}{R^2}\ddot{x}' + F'_{c} + F'_{r}$$
(1)

となる.一方、 $F_{r}$ を,モータ電流を読み取ること により計算した駆動力、 $F_{s}$ を,慣性抵抗、空気抵抗、勾配抵抗、転がり抵抗以外の走行抵抗成分と すると、実路での走行を想定したモデルの運動方 程式は、

$$F_{\tau} = (M + \frac{J}{R^2})\ddot{x} + \frac{\rho C_d A}{2}\dot{x}^2 + Mg\sin\theta + \mu Mg\cos\theta + F_s$$
(2)

となる.なお,式(2)の右辺第一項は慣性抵抗を 表し、11はドライバを含めた車両の総重量,Jは 駆動輪やギアなどの回転体の慣性モーメント、Rは駆動輪の半径である。また、第二項は空気抵抗 を表しており、 $\rho$ は空気密度、 $C_d$ は $C_d$ 値、A は基 準面積である。第三項、第四項はそれぞれ、勾配 抵抗、転がり抵抗を表す。

式(1) 式(2)より,

$$F'_{\tau} - F_{\tau} = -M\ddot{x} + \frac{J}{R^2}(\ddot{x}' - \ddot{x}) - \frac{\rho C_d A}{2}\dot{x}^2 - Mg\sin\theta - \mu Mg\cos\theta - F_s + F'_v + F'_v \quad (3)$$

測定したモータ電流より  $F_{\tau}$ を算出しているので、  $F_{\tau}^{\prime} = F_{\tau} \sim 0$ となる. また、 $F \simeq F(\forall t)$ より、 $F = F \sim 0$ となるので、式 (3) は、 $F_{\tau}^{\prime}$ についてまとめると、

$$F'_r = M\ddot{x} + \frac{\rho C_d A}{2}\dot{x}^2 + Mg\sin\theta + \mu Mg\cos\theta + F_s - F'_r.$$
 (4)

このとき、駆動輪に加わる抵抗成分の総和は,

$$\frac{J}{R^2}\ddot{x'} + F'_r + F'_r = (M + \frac{J}{R^2})\ddot{x} + \frac{\rho C_d A}{2}\dot{x}^2 + Mg\sin\theta + \mu Mg\cos\theta + F_s$$
(5)

となる.よって、ドラムと駆動輪の接触面に負荷さ れる転がり摩擦や、回転体の慣性モーメント、そ の他実際に負荷される成分の影響を受けず、運動 方程式により表された想定モデルでの走行抵抗が 駆動輪に加わることがわかる.

## 4. パラメータの同定

これまで、今回製作したシミュレータを用いる ことにより、想定した走行モデルを表す運動方程 式にしたがった走行シミュレーションを行なうこ とが可能であることを説明したが、実路での走行 に近似した走行データを得るにはこの運動方程式 のパラメータを実際のものに近づける必要がある。 そこで、以下では運動方程式のパラメータを同定 する方法と、その結果決定されたパラメータを用 いて算出された重速と実際の車速とを比較した図 を示す。



Fig. 7 パラメータ同定方法

Table 1 決定されたパラメータ

パラメータ		<b>1</b>		備考
全重量	M	140(59)kg		(ドライバ重量)
ギア比	$G_r$	1:5	1:13.9	
ギア効率	$-G_{e}$	0.96	0.92	調整結果
驟動輪半径	R	0.23 m		測定値
空気密度	ρ	$1.205 \text{ kg/m}^3$		$101.3$ kPa, $20^{\circ}$ C
$C_d$ (ii)	$C_d$	0.4		調整結果
基準面積	A	$0.6 \text{ m}^2$		測定値
トルク定数	$K_{t}$	0.278 N-m/A		山洋カタログ参照
制動定数	$K_i$	0.58 g-cm/rpm		山洋カタログ参照
転がり摩擦係数	μ	0.010		調整結果

#### 4.1 同定方法

はじめに、シミュレーションの対象としている 電気自動車により様々な条件で実路を走行し、そ のときのモータ電流や車速の変化を測定する.次 に、測定したモータ電流にモータのトルク定数を かけることでそのときのモータトルクがわかるが、 それを用いて運動方程式を解き、車速を算出する. この算出された車速と測定された実際の車速を比 較し、両者ができるだけ近似するように運動方程 式のパラメータを調節していく(Fig.7).

このとき、車重やトルク定数などの測定できる パラメータやカタログ値を用いることにより、調 整が必要なパラメータをできるだけ減らすように した.

その結果,決定しパラメータを,Table 1に示す.

#### 4.2 走行実験との比較

以上のようして同定したパラメータを用いた運動方程式により算出された車速と、走行実験で測定された実際の車速とを比較した結果をFig.8~



Fig. 9 加減速を含む走行(Hiギア)

Fig. 13に示す. いずれの図においても, 点線は測 定されたモータ電流であり、実線は測定された車 速,破線は算出された車速を表している. ここで比 較を行なっているデータは、まず Hiギアにしたと きについては、加速のみの走行(Fig.8)、加減速 を含む走行 (Fig. 9), 回生を含む走行 (Fig. 10) を行なったものである.次に Lowギアにしたとき については、加速のみの走行(Fig.11)、加減速 を含む走行 (Fig. 12), ブーストアップを含む走 行(Fig.13)を行なったものである.多少のずれ を含むものもあるが、算出した車速と測定値は比 較的よく一致しているといえる.これにより,運 動方程式による想定モデルが実際の走行時のもの に十分近づいたとみなし、ここで決定されたパラ メータをシミュレーションを行うために用いる. な お、データの後半の方で、測定車速と算出車速が 大きくずれているものがあるが、これはその時点 において運動方程式では考慮していない機械的な ブレーキによる減速を行なったためである.



Fig. 10 回生を含む走行 (Hiギア)



Fig. 11 加速のみの走行 (Lowギア)

# 5. シミュレータを用いた走行実験 5.1 シミュレータの動作確認

実際の走行データとの比較により同定したパラ メータを用いた運動方程式をシミュレータに組み 込みむことでシミュレータを構成した.ここでは, このシミュレータを用いることで運動方程式によ り算出した走行抵抗が原理の通り駆動輪に負荷さ れているかの確認を行なった.

地形を定斜度として、駆動モータの回転数が飽和 した状態で走行することで定速走行を行ない、そ のとき駆動モータの発生したトルクを測定した. この値と各斜度で定速時に駆動輪に加わる勾配抵 抗などの走行抵抗を計算し、駆動モータへの負荷 トルクに換算したものとを比較した結果をFig.14 に示す.原理において示した通り、運動方程式で 想定している走行抵抗が駆動輪に負荷されている ことがFig.14により確認できた.よって、今回製 作したシミュレータを用いることで様々な条件で の走行試験ができ、また、その際のデータを採取



することができることとなる.

#### 5.2 通常走行での走行試験

#### 5.2.1 一定速度による登坂試験

Lowギアにおいて,異なる斜度を一定速度によ り登坂した際の登坂速度とバッテリ出力電力との 関係をFig.15に示す.この図より,登坂速度が高 いほど,また,斜度が大きくなるほど走行する際 に大きなバッテリの出力電力を必要とすることが わかる.次に,この結果をもとに算出した単位距 離あたりの消費エネルギを,Fig.16に示す.この 図より,全ての斜度において,登坂速度が小さい ほど単位距離あたりの消費エネルギが大きくなる という結果が得られた.これは,今回測定した登 坂速度範囲では,空気抵抗の影響がほとんどなく 登坂時に要するモータトルク,すなわちモータ電 流は登坂速度の変化に関わらずほぼ一定となる. このため,銅損などのモータ電流に依存する損失 も車速の変化に関わらず一定となると考えられる.



Fig. 14 モータトルクの実測値との比較



Fig. 15 登坂速度とバッテリ出力電力の関係

一方で,車速が小さいほど単位距離を走行するの に大きな時間を要することになるので,その分損 失エネルギが大きくなりこのような結果になった と考えられる.

#### 5.2.2 パッテリシミュレータでの航続距離の推定

車速が高いほど単位距離あたりの消費エネルギ は小さいという結果が得られたが,この結果を受 けて走行速度が高いほど効率のよい走行,つまり 長距離走行ができると直ちに結論づけることはで きない.それは,バッテリとして使用している鉛畜 電池は,電流の大きさによって取り出せる電気量 が大きく変化してしまうからである.したがって, その関係を調べるには各傾斜,また各速度におい て航続距離を実験により測定しなくてはならない. そのためには膨大な時間と労力を要するので,当 研究室の五十嵐により製作されたバッテリのエネ ルギ収支についてのシミュレータを利用してこれ を行なうこととした<sup>2)</sup>.バッテリの残量は電気量 [Ah]で表されるため,シミュレーションはバッテリ 電流値を用いて行なうこととなる.しかし,バッ



Fig. 16 単位距離あたりの消費エネルギ

テリが消費するにつれて、その電圧が降下し同斜 度を同速度で走行する場合においてもバッテリ電 流は変化していくので、各斜度、各速度でのバッ テリ電流の測定値を用いてシミュレーションする ことはできない、そこで、Fig.15に示したバッテ リの出力電力値を用いてのシミュレーションを行 なった、このとき、バッテリ電流は、バッテリの出 力電力をシミュレータにより計算されたバッテリ の両端電圧で割ることで求めた、制御回路や電磁 クラッチにより消費されるバッテリ電流(0.73A) もここでは考慮にいれている、なお、ここで用い たバッテリシミュレータは, バッテリの容量やバッ テリ電流値などから,バッテリの両端子間電圧,開 放電圧、および内部抵抗を算出することが可能で ある、シミュレーションの終了条件を、バッテリ の一個あたりの電圧が 9V以下の状態が 15秒間持 続する (エコランルールに準ずる) こととしたと きのシミュレーション結果を、Fig.17に示す。こ のシミュレーション結果から、斜度が大きいとき, 航続距離は走行速度にあまり影響をうけないとい うことがわかる.また,航続距離がもっとも長く なる速度は斜度が小さいほど高くなっていくとい うことも図から読み取ることができる.

#### 5.2.3 一定速度での登坂する際の効率

バッテリ出力電力とインバータの効率の関係を Fig. 18に示す. この図により, バッテリの出力電 力, つまりインバータの入力電力が 200W程まで

- 7 -



Fig. 18 バッテリ出力電力と効率の関係

はインバータの効率は高く,それ以降では徐々に 効率が低下していくことがわかる、これは、この 速度範囲において定常速度での登坂時には、バッ テリの出力電力の変化に関わらずモータ電流は一 定となっているため、モータと同じ電流が流れる インバータの出力段における損失もほぼ一定とな ると考えられる.しかし、バッテリの出力電力が 小さくなるほど伝達される電力が小さくなるため、 相対的に損失の割合が大きくなり、その結果効率 が低くなってしまったと考えられる.また,バッ テリの出力電力が大きく、インバータの効率が低 下していく部分については、バッテリ電流の増加 につれそれによる損失の影響が支配的になってく るからではないかと考えられる.また, Fig. 18に おいて同じバッテリ出力電力であれば、斜度が小 さいほどインバータの効率は高くなっている.こ れは,斜度が小さいほどモータ電流は小さくて済 むためそれによる損失がより小さくなるためであ る. また,同じバッテリ出力電力であれば,斜度 が小さいほど車速が高くなるため、モータの誘起



Fig. 20 回生時のコンデンサ電圧の変化

電圧も高くなっている.よって、インバータの入 出力の電圧差が小さくなり、それにより生じる電 流リプルによる損失やスイッチング損失<sup>3)</sup>も小さ くて済むためであると考えられる.

#### 5.3 回生に関する試験

#### 5.3.1 回生開始速度を変えた際の実験結果

初期速度 0km/hで 10%の下り坂を下り,回生制 動を開始した速度を変えた際の車速とコンデンサ 電圧の変化をそれぞれ, Fig.19, Fig.20に示す. この走行実験においては,コンデンサの初期電圧 を 10V,またギアは Hiギアを選択している.両図 により,回生制動を行なうことで運動エネルギを コンデンサの電気エネルギへと変換できているこ とがわかる.回生制動を行なった直後は急激な減 速がみられるが,あるところでなだらかな増速に 変化している.これは,今回用いている回生用コ ンバータが降圧型であるため,モータの回転によ り生じる誘起電圧がコンデンサ電圧より大きくな いと回生が行なえないためである.この部分にお



Fig. 21 コンパータの入出力電圧の変化



Fig. 22 回生時のコンバータの効率

いて、コンデンサ電圧と駆動モータの速度の増加 は平衡状態となっており、コンバータの入出力電 圧差は小さい状態で一定となっている(Fig. 21). このときのコンバータの効率をFig. 22に示す.回 生制動を開始した直後は、コンデンサ電流が大き く, Fig. 21のようにコンバータの入出力間の電圧 差も大きくなっている. したがって、コンデンサ電 流による損失やコンバータの入出力電圧差により 生じる電流リプルによる損失、さらにトランジス タのスイッチング損失のため、コンバータの効率 は低くなっている。しかし、車速の増加とコンデ ンサ電圧の増加が平衡状態となった状態では効率 が非常に高くなり、その後徐々に上昇している.こ れは、平衡状態においてはコンデンサ電流やコン バータの入出力電圧差が小さい状態で一定になっ ているため、それらによる損失も小さく、一定で あると考えられるが、一方で車速の増加とともに コンバータが伝達する総電力は増加していくこと により、相対的に損失が小さくなっていくからだ と考えられる.



Fig. 23 コンバータの平均効率



Fig. 24 位置エネルギの有効活用率

回生開始速度と、コンデンサがフル充電となる までのコンバータの平均効率をFig.23に示す.図 より、下り斜度が小さいほどコンバータの平均効 率が高くなっているのがわかる.回生開始速度に ついては、できるだけ早く車速の増加とコンデン サ電圧の増加が平衡状態となるように、コンデン サ電圧とモータの誘起電圧が等しくなる車速から 回生を開始するのがよいといえる.

#### 5.3.2 位置エネルギの有効活用率

回生開始速度を変えたときの位置エネルギの有 効活用率を、Fig.24に示す.ここで、位置エネル ギの有効活用率を、コンデンサがフル充電となる までにコンデンサへ回生されたエネルギに、その 時点での運動エネルギを加え、それをそれまで消 費した位置エネルギで割ったものと定義した.図 より、回生開始車速が低いほど位置エネルギの有 効活用率は高くなっていることがわかる.一方、コ ンバータの効率は、下り斜度が大きいほど低くなっ ていたが、この有効活用率は、下り斜度が大きい



Fig. 25 ブーストアップ時の電流変化



Fig. 26 ブーストアップ時の効率変化

ほど高くなっている.これは、下り斜度が大きい ほどコンデンサは短時間でフル充電となるが、そ の分、空気抵抗や転がり抵抗などによる損失が小 さくて済むからであると考えられる.

#### 5.4 ブーストアップに関する試験

異なる斜度において、コンデンサはフル充電(約50V)の状態でブーストアップを行なった際のバ ッテリ電流とインバータの効率の変化をそれぞれ Fig. 25, Fig. 26に示す.このとき、プーストアッ プの前後において車速を6km/hのまま一定とし ているためインバータの出力電力も一定となるが、 ブーストアップによりコンデンサがバッテリと直 列に接続されることで、電源電圧がおよそ倍とな るためバッテリ電流が約半分程度に抑えられる. そして、コンデンサのエネルギが消費され、コン デンサの両端電圧が低くなるにつれバッテリ電流 が元の大きさに戻っていく様子がFig. 25から読み 取れる.また、バッテリ電流が小さくなることに よりインバータの効率が改善されることがFig. 26 により確認できる.このとき,斜度が大きいほど バッテリ電流の減少が大きく,効率が改善される 量も大きくなっていることがわかる.

## 6. おわりに

今回は、小型電気自動車についての走行シミュ レーションを可能とするドラム式パワーシミュレー タを製作し、それを用いて走行試験データを採取 した、このシミュレータの原理は、一般の電気自 動車のみならず駆動力の測定が可能であるもので あれば、広く応用が可能であると考える。また、今 回の走行試験の結果から次のことがわかった。ま ず、車速が高いほど単位距離あたりの消費エネル ギが低くなり、航続距離についてもおおよそ長く なると言える、コンデンサへ回生する際について は、回生によるコンデンサ電圧の上昇と車速の上 昇が平衡状態となるとき,高い回生効率が得られ る.したがって蓄えたエネルギによって電圧が変 化していくコンデンサの性質をうまく利用するこ とで非常に効率のよい回生ができると考えられる. また、下り斜度が大きいほど、コンバータの効率 は悪くなるものの、結果としてエネルギを有効に 活用することができる、ブーストアップについて は、その前後において車速を一定に保つとき、登 り斜度が大きくなるほど走行効率に大きな改善が みられた.

今後としては、さらに回生やブーストアップに ついての走行試験を行ない、それらの有効な運用 法を研究したいと考えている.

## 参考文献

- 1) 田口雅典:あなたのクルマをEVに乗り換えよう。 12/69,オーエス出版社 (1996)
- 2) 五十嵐和広: 1997年度東北大学学士論文, 15/31, (1998)
- 3) 原田 耕介:スイッチングコンバータの基礎,89/109, コロナ社 (1992)