2021.2.15 修士論文発表会 M20INO01

先進自動車研究所 令和2年度報告資料

統合電動駆動システム構築と車両外乱安定性 に関する研究

神奈川工科大学 工学研究科 機械システム工学専攻 井上・小宮研究室

1984004 中沢 允

目次

- 1. 背景; IED (Integrated Electric Drive system)とは?
- 2. 目的
- 小型・高出力「駆動モータ」の設計
 3.1 量産モータの性能予測に基づく目標設定
 3.2 損失要因からの形状(軸長幅/外径比)の最適化
 3.3 磁石配置のパラメータスタディとリラクアンストルクの最適化
 3.4 進角制御での性能向上
 3.5 総合的モータの設計結果
- 4. 外乱入力に対する IED ロバスト性に関する解析
 4.1 従来型差動機構(従来デフ)の課題とIED
 4.2 Matlab/Simulink Simscapeによる伝達特性の解析
 4.3 シミュレーション結果と考察
- 5. まとめと今後

1. 背景; ; IED (Integrated Electric Drive system)とは?



2. 目的

 IEDの核となる駆動モータの小型・高出力を目指した最適設計の実施 →シミュレーション(Speed)モデル作成による要因分析,磁場解析
 IEDの高減速比構造による外乱入力に対するロバスト性の明確化 →Maltab/Simulink Simscapeモデル作成による伝達系解析



3. 小型・高出力「駆動モータ」の設計



3.1 量産モータの性能予測に基づく設計目標設定

最高レベルの3つ量産モータ(EV/HV搭載)の基本諸元からシミュレーションモデル を作成し各性能を予測・分析→設計目標を設定

Type1(2009)-HV用 最高回転数:13480[rpm] 大径-軸長幅小(扁平型) **Type2**(2014)-EV用 最高回転数:12000[rpm] 大径-軸長幅



<u>Φ264×50mm</u> Power : 60[kW] Max. torque:207[Nm]

<u>Φ246×150mm</u> Power : 85[kW] Max. torque:**270[Nm]** **Type3**(2015)-HV用 最高回転数:18000[rpm] 低トルク化で小型を実現⁽³⁾ 小外径で遠心力低減



 $\frac{\Phi 210 \times 52 \text{mm}}{\text{Power} : 50[\text{kW}]}$ Max. torque:200[Nm]

Fig.3 Comparison of three mass production motors

(3) 春野健太郎他:小型ハイブリッド車用新型モータの開発,自動車技術会2016年春季大会学術講演会予稿集, p.1095-1099,2016年

3.1 量産モータの性能予測に基づく設計目標設定

<u>リラクタンストルクとは?</u>

- ステータとロータ間の磁気抵抗による突極性により発生
- 磁気抵抗を最小にするようトルクが働く
- 同期モータ(回転磁界と回転子が同期)であるためこのトルクが発生し続ける。

磁気抵抗:磁場解析により磁束による 磁気抵抗を改善 電流増加:進角制御により電流アップ

$$T_{rel} = \frac{mp}{2} \left(L_q - L_d \right) I_d I_q \qquad (1)$$

m:相数P:対極数 Iq:q軸電流 Lq:q軸インダクタンス Ld:d軸インダクタンス Id:d軸インダクタンス



Fig.4 principle of reluctance torque





Fig.5 Motor reluctance torque by simulation

3.1 量産モータの性能予測に基づく設計目標設定





- Type3のモータが1[L]あたりのトルク[Nm/L]が最大
- 2. さらにType3はリラクタンス トルク比率が59[%]と最大
- またType3は単位トルク当たりの磁石使用量が一番少ない



Reluctance Alignment — Magnet amount per unit torque

Fig.6 Comparison of torque output per motor volume and of magnet usage per unit torque



3.2 損失要因からの形状(軸長幅/外径比)の最適化

同体積(5L)での形状違いによる損失を比較
 ・銅損と鉄損が主要因(他に、ヒステリシス損・渦電流損)→特に銅損が支配的である.
 ・大径-軸長小(φ300×70)が小径-軸長大(φ205×150)に比べ損失が少ない.
 →同じ巻き数でも巻線長さが異なるため抵抗が増え銅損が増える. 線径も小さくなる.
 →同じ電磁鋼板だと積層数が多いほど鉄損増える.
 ・大径型は遠心力大→高回転型に向かない.



3.3 磁石配置のパラメータスタディとリラクアンストルクの最適化

<u>量産モータ分析に基づき磁石2層配列タイプを採用</u>

• 350[V], 3000[rpm]時の軸トルク出力値の最適値を抽出(FactorA)



Fig.7 Increasing shape of flux barrier length (Factor A)

$$T_{shaft} = T_{gap} - \frac{MechLoss}{\omega_m} \tag{6} \qquad T_{gap} = T_{ei} + T_{rel} \tag{7}$$

パラメータスタディにより246[Nm], リラクタンストルク比率54.9[%]

3.3 磁石配置のパラメータスタディとリラクアンストルクの最適化

<u>外側の磁石配置の検討(Factor A)</u>

- 磁場解析シミュレーションにより磁束,磁束密度の飽和を解析
- 磁石固定用リブを追加



Fig.8 Magnetic flux density distribution result of Factor A in the outer layer

磁石の磁束が内周側へ漏れている

Factor	Max. Torque	Reluctance Torque
	[Nm]	Ratio[%]
Factor A	246	54.9

3.3 磁石配置のパラメータスタディとリラクアンストルクの最適化

<u>外側の磁石配置の検討(Factor B の効果)</u>

• 支持方法を変更し改善



Fig.9 Magnetic flux density distribution result of Factor B in the outer layer

飽和磁束密度を超えている領域が存在

Factor	Max. Torque	Reluctance Torque
	[Nm]	Ratio [%]
Factor A	246	54.9
Factor B	265	58.1







Fig.10 Magnetic flux density distribution result of Factor C in the outer layer

磁束の飽和を解消

Factor	Max. Torque	Reluctance Torque
	[Nm]	Ratio [%]
Factor A	246	54.9
Factor B	265	58.1
Factor C	277	62.9



3.3 磁石配置のパラメータスタディとリラクアンストルクの最適化

<u>改良効果</u>

- トルクとリラクタンストルク比率の推移
- トルク-回転数出力特性

Table 3 Reluctance torque improvement by factors

Factor	Max. Torque	Reluctance Torque
	[Nm]	Ratio [%]
Factor A	246	54.9
Factor B	265	58.1
Factor C	277	62.9

- 目標最大トルク270[Nm] を達成.
- しかしリラクタンストルク 比率 70[%]を未達.
- 約150[km/h]が限界と なり不十分



Fig.11 Improvement effect of motor torque by factors C

3.4 進角制御での性能向上

進角制御

- d軸電流を誘起電圧より電気角を進めて流す制御
- d軸方向の磁束を減磁させることができ,誘起電圧を低くする
- 電流を制御前より流すことができ最高回転数を上げることができる
- インバータ・電池の耐電圧を上げる必要がある



Fig.12 Principle of angle advance control



35°~50°まで電気角を変更し、トルクを算出.



Fig.18 Reluctance torque ratio improvement by total improved motor

Fig.19 Advance angle control result

50[°]でリラクタンストルク比率71.6[%]を達成
45[°]で180[km/h]走行を達成

Type2と同等トルクを32%低減体積で達成することができ、小型高トルク のモータ設計を達成!

Table4 Improved motor specifications



Fig.22 Volume-Torque plot

3.5 総合的モータの設計結果

- 小型高性能モータの設計によりIEDの搭載自由度が更に広がり,画期的PTを提案.
- 自動車駆動用の実用的な高効率磁石型モータを出来た.



Fig.3 High installation ability of motor in IED

4. 外乱入力に対する IED ロバスト性に関する解析



4.1 従来型差動機構(従来デフ)の課題

2つの走行条件を設定. (A) 高速走行中に左輪が, 瞬時インパルス的(0.5sec間)に, μ=0.15路面を通過 (B) 0km/hから50Nm駆動トルク加速中に, 左輪が低μ路走行(跨ぎ路)



4.2 Matlab/Simulink SimscapeによるIED伝達特性の解析





4.2 Matlab/Simulink SimscapeによるIED伝達特性の解析



4.3 シミュレーション結果と考察 (A) 高速時 瞬時片輪低 µ 条件

 Open diff.に比べ, IEDでは, 低µ輪の接地 が抜ける時, 復帰時の両方でタイヤトルク の変動が大幅に低減されている.
 →制御モータの慣性モーメントが外乱に 対して変動を抑える効果がある.



(A) 120km/h走行時 0.5sec間左輪が低µ=0.2

IED(制御モータ慣性モーメントのみ) (1) Open Diff. 2500 5 2500 5 2000 4.5 2000 - 変動輪 4.5 変動輪 - 接地輪 1500 1500 接地輪 4 4 (M.M) (M.M) 1000 3.5 1000 - µ2 3.5 (路面伝達) 路面伝達 3 500 500 3 負荷変動 2.5 0 2.5 員荷変動 0 0.6 0.8 0.2 0.4 0.6 0.8 0.2 0.4 -500 -500 2 -1000 -1 1.5 -1000 1.5 --1500 -1500 -2000 0.5 -2000 0.5 -2500 0 -2500 時間(秒) 時間(秒) 変動トルク小: 変動トルク大: →従来デフの現象に傾向が合っている. →制御モータ慣性モーメントの効果大

4.3 シミュレーション結果と考察 (B)0km/h発進加速中_片輪低µ路条件

 (B)条件でも、IEDは、制御モータ慣性モーメント を定義しただけで、Open diff.に比べ、低µ輪/
 高µ輪の左右回転数差は、270rpm→150rpmと 大幅に減少.
 →外乱に対して左右伝達がロバストな系に

なっていると言える.

(1) Open Diff.



② IED(制御モータ慣性モーメントのみ)



4.3 シミュレーション結果と考察

正入力特性の確認; IED制御モータにトルク10[Nm]を負荷

- (B)条件で、制御モータから正入力特性を確認.
 226[Nm]という大きなタイヤ駆動力を制御モータでの10[Nm]の小トルクで差動制限まで持っていける.
 - →正入力に対しても、従来にはない制御性能を もっていると言える.



(B)0km/h発進加速中_片輪低µ路条件



5. まとめと今後

- 1. 統合電動駆動システム; IEDの核となる最高水準の
 - 「小型・高出力駆動モータ」の設計を完結できた 💵 掉
 - ・シミュレーションを駆使した要因分析/磁場解析の実施
 - ・量産モータの性能予測による設計目標の設定
 - ・設計目標を全て達成した高スペックなモータ完成
 →体格; φ250×100(4.95L), リラクタンストルク比率; 71.6%, 最大出カトルク; 277Nm, 最高回転数; 12,000rpm(180km/h)



- IEDの高減速比と新差動機構から、制御モータ慣性モーメントが 外乱入力に対し従来にないロバスト性をもつことが解析できた。
 ・逆入力に動かされ難く、正入力で制御性の良いトルク配分機能であること
 - •Maltab/Simulink Simscapeモデル作成による伝達系解析の達成
 - →今後, IEDの詳細な動特性解析を進め, 車両性能向上を予測していく.