教材開発

# パワーエレクトロニクス実験・実習教材

誘導モータの制御技術 その6

職業能力開発総合大学校 山本 修・佐々木英世・荒 隆裕

10. 調整および動作確認

### 10.1 アナログ・ディジタルユニット

ここでは,アナログ・ディジタルユニットを使用 してベクトル制御運転を行う場合の調整および動作 確認方法について各部ごとに説明する。(アナロ グ・ディジタルユニットの全回路図については, <その4 > を参照のこと)。

#### (1) 速度検出部の調整

速度検出部の調整について述べる。まず,F/V変 換器の出力を調整する。エンコーダのA相入力端子 に+5〔V〕, B相入力端子に25〔kHz〕の方形波を 入力し, ユニットの電源を投入する。リセット停止 スイッチ信号を入力し,次に始動動作スイッチ信号 を入力して制御回路を動作させる。その後,F/V変 換器の出力である図29の 点(フィルタ回路を通過 後の出力)が2.5〔V〕となるように図29のVR1を調 整する。調整後,この信号がアナログスイッチ (HC4053)を通過した図29の○点において,リセッ ト停止スイッチ信号を入力したときに0〔V〕,始 動動作スイッチ信号を入力したときに+2.5〔V〕と なっていることを確認する。調整終了後は、リセッ ト停止スイッチ信号を入力して制御回路を停止した 後,エンコーダ入力端子の入力信号を取り外し,元 の状態に戻す。

(2) PI速度制御部の調整

PI速度制御部の調整は,まず,励磁分電流指令値 (-*i*\*<sub>s</sub>)の出力である図30の 点が,設計した値と なるよう図30の可変抵抗VR2を調整する(本稿では, 1 [A] / 1 [V] で設計してあるので,例えば, i\*s=0.7 [A] ならば-0.7 [V] に調整する)。また, 回転角速度指令値(- \*m)の出力である図30の 点についても,可変抵抗VR3によって調整する(例 えば,回転速度指令値を1500 [rpm]にするのであ れば,-2.5 [V] に調整する)。

次に, PI速度制御回路の動作確認のため, 図30の 太線で示すように, PI速度制御回路の出力である OP1の出力端子とOP2の入力端子(+端子)を短絡 する(図30の太線で示す短絡線)。このとき, OP2 の入力端子(+端子)に接続していた前段のF/V変 換器の出力信号線を外しておく。この後,(1)と同様 にエンコーダのA相入力端子に+5〔V〕, B相入力 端子に25〔kHz〕の方形波を入力し,制御回路を動 作させる。このとき,トルク分電流指令 i\*。の出力 端子である図30の ◎点がリセット時に0〔Ⅴ〕,動 作時に+2.5 (V),ならびに励磁分電流指令値信号 ⅈ\*。の出力端子である図30の○点がリセット時に0 [V],動作時に+0.7[V](本稿における設計値) となることを確認する。調整終了後は,図30の短絡 線を外し,F/V変換器の出力端子をオペアンプOP2 の+端子に接続して配線を元の状態に戻す。

(3) すべりおよび電源角周波数演算部の調整

すべりおよび電源角周波数演算部の調整は,(1)項 と同様に,エンコーダのA相入力端子に+5〔V〕, B相入力端子に25〔kHz〕の方形波を入力する。ま た,図31の 点に入力する,トルク分電流指令値 (*i\**s,PI速度制御部)の信号線を切り離し,0〔V〕 を入力する(トルク分電流指令が0〔A〕の状態)。



図29 速度検出部の調整



次に, A/Dコンバータ, D/Aコンバータに同期ク ロックが入力されていることを確認(図31 点)した 後,制御回路を動作させる。このとき,回転角速度 ()の出力である図31の 点が+2.5 [V], すべり |角周波数(-3 ∞)の出力である図31の □ 点が,ほぼ 0[V]となっていることを確認する。その後,電源 を切り,0[V]を入力していた図31の 点に+2.5 [V](F/V変換器の後のフィルタ回路出力(図29 の 点 から取る )を入力する(トルク分電流指令が +2.5〔A〕の状態)。次に電源を投入し,制御回路 を動作させる。このとき,の出力(図31)点)が,  $-\cdot \frac{R_r}{L_r} \cdot \frac{i^* s}{i^* s} = \frac{1}{40}$ 2.5 1 1  $-.\frac{1}{0.0708}.\frac{2.5}{0.7}$ 400〔mV〕( < そ 40



図31 すべりおよび電源角周波数演算部の調整

の4>8.3節参照)だけ大きくなっていること,な らびに,-3 。の出力(図31 点)が,約-400 [mV]となっていることを確認する。確認終了後, エンコーダの入力信号を取り外すとともに,向点に トルク分電流指令値(*i*\*。)の信号線を接続し,配 線を元の状態に戻す。

#### (4) 電源角 の作成部の調整

電源角 の作成部は, V/F変換器の出力を調整す る。(3)項と同様,図310 点に0〔V〕を入力し, トルク分電流指令値(*i*\*₅)が0〔A〕の状態とな る仮結線を行う。次に,制御回路を動作させる。こ のとき,V/F変換器の入力信号である図320 点 が,+2.5〔V〕になっていることを確認する。さら



図32 電源角の作成部の調整

に, V/F変換器の出力信号である図32の / 点が, 25 (kHz)となるようにVR4を調整する。

(5) - 三相座標変換部の調整

- 三相座標変換部の調整は,(4)項の動作状態 において, - /三相座標変換部の出力であるa相 電流指令値(*i\*ss*),b相電流指令値(*i\*bs*)の波形を オシロスコープで観測し,以下のことを確認する。 (a) 波形全体が滑らかで 連続的な正弦波であること。 (b) 周期が20[ms](50[Hz])であること。

(c) 振幅が $\sqrt{\frac{2}{3}} i^*$  。〔V〕になっていること。

次に,電源をオフして(3)項と同様に,図31の 点 に+2.5 [V]を入力し,トルク分電流指令値(*i*\* <sub>s</sub>) が+2.5 [A]の状態の仮結線を行う。次に,制御回 路を動作させる。このときの*i*\*<sub>ss</sub>,*i*\*<sub>bs</sub>の波形をオシ ロスコープで観測し,以下のことを確認する。

(d) 周期が20 [ms](50 [Hz])であること。

(e) 振幅が  $\sqrt{\frac{2}{3}}$ ・ $i^{2}$  +  $i^{2}$  s となっていること。

10.2 インバータユニット

インバータユニットでは,電流指令値と電流値 (実際値)が入力されたときに,

- (a) 電流指令値と電流値(実際値)に同期したヒス
   テリシスコンパレータの出力(IGBTのON/OFF
   信号)が得られていること。
- (b) デッドタイムが生成されていること。
- (c) 主回路のIGBTにON/OFF信号が入力されていること。

を各相ごとに確認する必要がある。

それらの方法については,以下のとおりである (インバータユニットの回路図については,<その 5 >参照)。

(1) (1) (1))相の上段アームと下段アームの動作確認 a相電流指令値(i\*as)の入力端子に振幅5 (V) の正弦波,a相電流値(ias)の入力端子に0 (V) を入力し,このi\*as(図33)に対するヒステリシ スコンパレータ出力(a相ON/OFF信号,図33) および,デッドタイム作成回路通過後のa相 ON/OFF信号(図33)が,図33と同様になるこ とを確認する。また,最終的に主回路のa相に対する IGBTのG(ゲート)-E(エミッタ)間に,オン 時+15(V),オフ時に-5(V)が入力されている ことを確認する。

(2) は V 相の上段アームと下段アームの動作確認
 b相信号であるi\*bs, ibsに対して,(1)項のa相と同様の入力条件を与え, b相に対する各出力信号が図
 33となり,さらに,IGBTにオン時に+15(V),オフ時に-5(V)が入力されていることを確認する。



a 相電流指令値 $i_{a}^{*}$ , a 相のON/OFF信号, デッドタイム作成回路を通過した後の a 相のON/OFF信号

図33 インバータユニット各部の波形

(3) (W)相の上段アームと下段アームの動作確認 i\*asに振幅5(V)の正弦波,i\*bs=ias=ibs=0(V) を入力したとき,i\*cs=-i\*as-i\*bs,ics=-ias-ibsよ リ,c相電流指令値i\*csは振幅5(V)の正弦波,c相 電流icsは,0(V)が入力されたことになる。つま リ,c相に対し(1)項および(2)項と同様の入力条件が 与えられる。よって,c相に対する各出力信号が図 33となり,さらに,IGBTに適正な信号(オン時 に+15(V),オフ時に-5(V))が入力されている ことを確認する。

# 11. 総合試験

設計・製作した3つのユニット(アナログ・ディ ジタルユニット,インバータユニット,モータユニ ット)を組み合わせたかご形誘導モータの速度制御 (ベクトル制御)試験の実施例について述べる。

各ユニット間の接続は,まず,モータユニットの 出力(ロータリエンコーダA相,B相信号)をアナ ログ・ディジタルユニットに接続し,アナログ・デ ィジタルユニットの出力(三相交流電流指令値)を インバータユニットの制御回路に接続する。インバ ータユニットの主回路の直流電源入力部には,直流 安定化電源+*Eac*を接続し,三相交流出力部には, モータユニットにおける三相かご形誘導モータの固 定子巻線端子(((U), (V), (W))を接続する。

また,アナログ・ディジタルユニットにおける制 御パラメータの設定値例は,以下のとおりであり (詳細は, < その3 > < その4 > を参照),これにも とづき速度制御試験を実施する。

回転速度指令値(\*m): 1500 [rpm]
励磁分電流指令値(i\*s): 0.7 [A]
トルク分電流指令値(i\*smax): 5 [A]
Pl速度制御器比例ゲイン(K<sub>ρ</sub>): 1.66
Pl速度制御器積分ゲイン(K<sub>ρ</sub>): 33.2
(速度制御系の交差角周波数: 100 [rad/s])
トルク定数(k): 0.262 [N·m/A]
2次時定数(L<sub>ℓ</sub>/R<sub>ℓ</sub>): 0.0708 [s]
速度制御試験は,まず,アナログ・ディジタルユ

ニットのリセット停止スイッチをオンして制御回路 を停止状態(三相交流電流指令値が0〔A〕)にし, インバータユニットの主回路の直流電源を0〔V〕 100〔V〕に設定する。次に,アナログ・ディジ タルユニットの始動動作スイッチをオンして,制御 回路を動作させる。これにより速度ステップ入力が 与えられ,このときの各部の応答波形をディジタル オシロスコープで測定する。

図34は,回転速度指令値を1500 (rpm)に設定し, 回転速度指令0 (rpm) 1500 (rpm)の速度ステ ップ入力試験を行った結果である。

図34(a)は,回転速度指令値- \*m(回路構成上, 負の値となっている),図34(b)は,回転速度の実際 値 mである。図34(a),(b)の結果より,0 1500 [rpm]の速度ステップ入力に対して400[ms]以 内に速度が整定しており,良好な制御特性が得られ ていることが確認される。

また図34(c)は,このときの励磁分電流指令値i\*。, 図34(d)は,トルク分電流指令値i\*。である。図34(c), (d)より,励磁分電流指令値i\*。は,負荷状態によら ず一定で,トルク分電流指令値i\*。は,回転速度が 始動から指令値付近まで最大値の5〔A〕を示し, 指令値に到達するに直前で速やかに下降し,一定値 に落ち着いていることが確認される。

図34(e)は,すべり角速度-3 。(回路構成上,負の3倍値となっている)である。この図34(e)から, 図34(d)に示したトルク分電流に比例したすべり角速 度が出力されていることが確認される。

図34(f)は,このときの電源角速度 ,図34(g)は, アナログ・ディジタルユニットからインバータユニ ットに入力されるa相電流指令値i\*ss,および図34(h) は主回路の電流センサからインバータユニットにフ ィードバックされるa相電流値(実際値)issである。 これらの図34(f),(g),(h)から過渡時においても良好 な電流制御が行われていることが確認される。

## 12.まとめ

三相かご形誘導モータの固定子巻線の設計・製作 からそれのベクトル制御までを一貫して学習できる パワーエレクトロニクス実験・実習教材の開発につ いて述べた。

本教材は、4つのユニット(アナログ・ディジタ



図34 速度ステップ入力に対する過渡応答波形

ルユニット,コンピュータユニット,インバータユ ニット,モータユニット)から構成され,各ユニッ トのインターフェースが統一されている。したがっ て,ユニットごとの学習が可能であり,パワーエレ クトロニクスとして総称される,三相誘導モータの 理論と実際,半導体電力変換技術,高性能可変速制 御技術およびソフトウェアに関する知識を習得でき る。また,各ユニットを組み合わせた実験・実習を 通じて理論とその実際を対応させた学習を進めるこ とができる点に,その特徴がある。

本教材の活用により,学生の実験・実習,各種指 導員研修および社会人に対するセミナーなど,パワ ーエレクトロニクスに関する技術教育に寄与するこ とができれば幸いである。

最後に,本稿執筆の機会を与えていただいた能力 開発研究センター普及促進室 松本 義江氏,なら びに熊一 修氏に深く感謝の意を表する次第である。