インダクタモジュールを利用した マルチレベル電流形インバータの新規トポロジー

Tran Thi Lam Quyen , 野口 季彦 (静岡大学)

Novel Topology of Multilevel Current-Source Inverter Using Inductor Modules Tran Thi Lam Quyen, Toshihiko Noguchi (Shizuoka University)

1. まえがき

一般に、インバータは電圧形インバータ (VSI) と電流形 インバータ(CSI)に分類され、それぞれにマルチレベル波 形を出力する回路トポロジーが存在する。2 レベルインバー タと比較すると、マルチレベルインバータはスイッチング 素子の耐圧または許容電流を低減できること、出力高調波 を改善できること、dv/dt や di/dt が小さいので EMI ノイズ を低減できること、フィルタの大きさを低減できることな どが利点として挙げられる。これまで多くのマルチレベル CSI のトポロジーが発表されてきた。例えば、図1のHブ リッジ CSI を並列に接続した回路や図 2 のマルチセル CSI が挙げられる⁽¹⁾⁽²⁾。しかし、マルチレベルインバータはレベ ル数を増やすほど必要なスイッチング素子の数も多くなり, 全体のシステムが複雑化するという問題がある。そこで本 稿では、筆者らが既に発表したコモンエミッタ CSI とイン ダクタモジュールを組み合わせた新規トポロジーを提案し, 従来回路との比較検討を行った⁽³⁾⁽⁴⁾。また,シミュレーショ ンで提案回路(5レベル)の動作を検証したので報告する。

2. 回路構成と動作原理

図 3 に提案するトポロジーを示す。この回路はコモンエミッタ CSI を主インバータとして、図 4 のインダクタモジュールを組み合わせたものである。スイッチング状態の冗長性に着目して、インダクタの充電、放電、保持モードを切り換えることで、インダクタ電流を中間レベル+I/2 に保

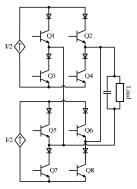


図 1 5 レベル並列 H ブリッジ CSI Fig. 1. Five-level parallel H-bridge CSI

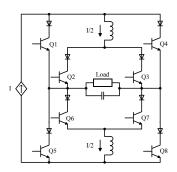


図 2 5 レベルマルチセル CSI Fig. 2. Five-level multicell CSI.

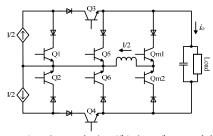


図 3 コモンエミッタ CSI とインダクタモジュールを組み合わせた 5 レベル CSI

Fig. 3. Five-level CSI with combination of common emitter CSI and inductor module.



図 4 インダクタモジュール Fig. 4. Inductor module.

表 1 提案する 5 レベル CSI のスイッチング状態 Table 1. Switching states of proposed five-level CSI.

	14010		ming stu	res or p	TOPODEC	11110 10	101 001	•
Q_1	Q_2	Q_3	Q_4	Q_5	Q_6	Q_{ml}	Q_{m2}	$i_{\rm o}$
0	1	1	0	0	1	0	1	+I
0	1	1	0	0	1	1	0	+I/2
0	1	1	0	1	0	0	1	+I/2
0	1	1	0	1	0	1	0	0
1	0	0	1	0	1	0	1	0
1	0	0	1	0	1	1	0	— I/2
1	0	0	1	1	0	0	1	-I/2
1	0	0	1	1	0	1	0	-I

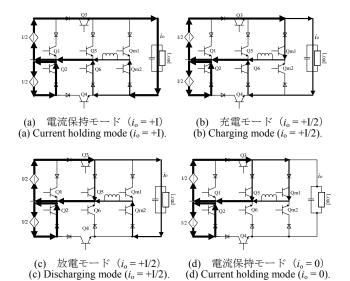


図 5 提案する 5 レベル CSI の動作モード Fig. 5. Operation modes of proposed five-level CSI.

ちつつ5レベル電流を出力する。

提案回路のスイッチング状態を表 1 に示す。また、図 5 に正サイクルにおける 4 つの動作モードを示す。図 5(a)の 電流保持モードではインダクタ両端に電位差がないのでイ ンダクタ電流は保持され、最大レベル+Iを出力する。図 5(b) の充電モードでは負荷とインダクタが並列接続されるため, インダクタは直接電流源からエネルギーを供給される。図 5(c)の放電モードでは電流源が短絡しており、負荷はインダ クタが放出するエネルギーを受け取る。図 5(d)の保持モー ドではインダクタは短絡されるのでインダクタ電流を保持 しながらゼロレベルを出力する。インダクタの電流は図5(b) と同図(c)のモードを交互に切り換えることによりほぼ I/2 に保たれる。ここで、提案したトポロジーを一般化し、Mレベルのトポロジーとしたものを図6に示す。これと従来 回路の部品点数を比較した結果を表 2 に示した。提案する インダクタモジュール方式は、従来回路と比べて出力レベ ル数が高いほど部品点数が少ないことがわかる。

3. シミュレーション結果

図 3 に示した提案回路の動作をシミュレーション (PSIM) で検証した。電流源は 4 A, インダクタは 5 mH, 負荷は抵抗のみで $18\,\Omega$ とし $56\,\mu$ Fのフィルタキャパシタを接続した。スイッチング周波数は $10\,\mu$ kHz, 出力基本波周波数は $50\,\mu$ kHz とし,三角波比較法によりパルス幅変調されたスイッチング信号を生成する。図 7 のシミュレーション結果は,上から出力電流,負荷電流,インダクタ電流を表している。提案回路は良好な $5\,\mu$ レベル電流波形を出力していること,また,フィルタキャパシタによって歪の少ない負荷電流が得られていること,インダクタ電流は中間レベルである $2\,\mu$ を保っていることが確認できる。

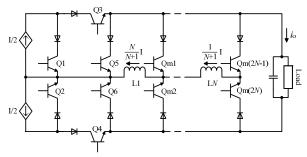


図 6 提案する M レベル CSI Fig. 6. Proposed M-level CSI.

表 2 部品点数の比較

Table 2. Comparison of component count.								
Circuit	Parallel	Multicell	Inductor module CSI					
configuration	H-bridge CSI	CSI						
Switching device	2(M-1)	2(M-1)	M+3					
Diode	2(M-1)	2(M-1)	M+3					
Inductor	0	M-3	(M-3)/2					
DC current source	(M-1)/2	1	2					

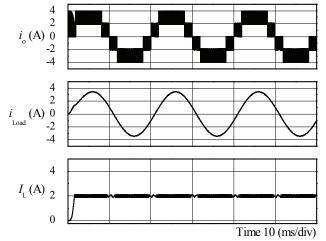


図 7 提案する 5 レベル CSI のシミュレーション結果 Fig. 7. Simulation waveforms of proposed five-level CSI.

4. まとめ

本稿では、コモンエミッタ CSI とインダクタモジュールを 組み合わせたマルチレベル CSI の新規トポロジーを提案し、 従来トポロジーとの回路構成を比較評価した。また、シミ ュレーションで 5 レベル提案回路の動作特性を検証し、所 望の 5 レベル電流波形を出力できることを確認した。

文 献

- (1) パワーエレクトロニクスハンドブック, R&D プランニング
- (2) McGrath B.P., Holmes D.G., IEEE Trans. on Pow. Elec., vol. 23, no. 3, pp. 1239-1246 (2008)
- (3) Suroso, T. Noguchi, IEEJ Trans. on Ind. Appl., vol. 129, no. 5, pp. 505-510 (2009)
- (4) 池上・野口:電力・系統・半電変研究会, PE-14-43, PSE-14-43, SPC-14-78 (2014)