# DC 電流源モジュールと可変電流源を用いた ハイブリッドマルチレベル電流形インバータ

山口 創太\*,野口 季彦 (静岡大学)

Hybrid Multilevel Current-Source Inverter Using DC-Current Modules and Variable Current-Sources Sota Yamaguchi, Toshihiko Noguchi (Shizuoka University)

## 1. まえがき

これまでに報告されているマルチレベルインバータの多 くは PWM 出力であるため,出力高調波とスイッチング損 の低減が困難である。一方,リニアアンプは高調波歪のな い交流波形を出力できるが,アンプ部での損失が大きく電 力変換効率が低い。そこで本稿では,高効率かつリニア出 力が可能な電力変換器として,DC 電流源モジュールと可変 電流源を用いたハイブリッドマルチレベル電流形インバー タ (CSI)を提案する。電流源の種類別に3通りのシミュレ ーションを行い,それぞれ良好な動作を確認したので報告 する。

### 2. 動作原理および回路構成

図1に提案するハイブリッドマルチレベル CSI の構成を 示す。破線で囲まれた部分が主インバータとなる DC 電流 源モジュール方式9レベル CSI であり、表1のようにスイ ッチングすることにより9レベル電流波形を出力すること ができる<sup>(1)</sup>。また、全てのスイッチング素子がエミッタ共通 となっているため、単一のドライブ電源ですべての素子を 駆動することができる。この主インバータに上下1つずつ リニア出力が可能な小容量の可変電流源を並列接続する。

実際の回路では,各電流源は1つの直流電圧源を共通として複数のチョッパにより電流制御して得られる。DC電流源モジュールは定電流源とし,PIレギュレータを用いて電流制御を行う。可変電流源の場合は,目標値への高速な追従が必要であるためヒステリシスコンパレータを用いたリレー制御を採用する。なお,可変電流源としてリニアアンプを利用することもできる。この場合は効率の低下が懸念されるが,その出力電流振幅は小さいためハイブリッドマルチレベル CSI 全体としての効率を損なうことはない。

図 2 に提案回路の動作波形を示す。主マルチレベルイン バータから階段状のマルチレベル電流 *I*<sub>P1</sub>~*I*<sub>P4</sub>, *I*<sub>N1</sub>~*I*<sub>N4</sub>を出 力し,同時に主インバータに並列接続された可変電流源か ら *I*<sub>in1</sub>, *I*<sub>in2</sub>を出力して負荷側で重畳することにより,スイ ッチングを行わない完全なリニア波形を生成する。これに より,主インバータで PWM を行わないため,スイッチン グ損を大幅に低減することができる。また,主インバータ の出力レベル数を増加させるほど *I*<sub>in1</sub>, *I*<sub>in2</sub>の振幅を小さく



表1 DC 電流源モジュール方式9 レベル CSI のスイッチング Table 1 Switching states of DC-current module based 9-level CSI

_	Table 1. Switching states of DC-current module based 9-level CSI.											
	$Q_1$	Q <sub>2</sub>	Q3	Q4	Q5	$Q_6$	Q <sub>7</sub>	$Q_8$	Q9	Q <sub>10</sub>	Iout	
	0	0	1	1	0	1	0	1	0	1	+4 <i>I</i> /5	
Γ	0	0	1	1	0	1	0	1	1	1	+3 <i>I</i> /5	
	0	0	1	1	0	1	1	1	1	1	+2I/5	
	0	0	1	1	1	1	1	1	1	1	+I/5	
	1	0	1	1	1	1	1	1	1	1	0	
	1	1	1	0	1	1	1	1	1	1	0	
	1	1	0	0	1	1	1	1	1	1	- <i>I</i> /5	
	1	1	0	0	1	0	1	1	1	1	-2 <i>I</i> /5	
	1	1	0	0	1	0	1	0	1	1	-3 <i>I</i> /5	
	1	1	0	0	1	0	1	0	1	0	-4I/5	





(b) チョッパによる DC 電流源モジュールと理想可変電流源使用時
(b) With chopper based DC-current sources and ideal variable

current-sources. 図3 理想可変電流源使用時のシミュレーション結果 Fig. 3. Simulation results using ideal variable current-sources.

することもできるため、前述のように全体に占めるリニア アンプ部の損失を低減することができる。

### 3. シミュレーションによる検証

提案するハイブリッドマルチレベル CSI について, DC 電 流源モジュール,可変電流源ともに理想リニア電流源の場 合, DC 電流源モジュールのみチョッパを使用した場合,全 ての電流源をチョッパで構成した場合の3通りでシミュレ ーションを行った。回路パラメータは,出力周波数を 60 Hz, 負荷を誘導性 ( $R = 5 \Omega$ , L = 0.6 m H) とし,これに 26  $\mu$ F のフィルタキャパシタを並列接続した。

各電流源については DC 電流源モジュールを4A, 可変電 流を0~4Aとした。さらに、チョッパ使用時には、DC電 流源モジュールの平滑リアクトルを400 µHとし、可変電流



図4 チョッパによる電流源使用時のシミュレーション結果 Fig. 4. Simulation result using chopper based current-sources.

源の平滑リアクトルを 90 μH, 電流換算のヒステリシス幅 を1.78 A とした。このとき, すべてのチョッパは130 V の 直流電圧源を共通に電源としている。

理想可変電流源を使用した場合のシミュレーション結果 を図3に示す。(a)はDC電流源モジュール,可変電流源と も理想的なリニア電流源の場合であり,同図から出力電流 *I*out,負荷電圧*V*loadの歪みがなく,純正弦波出力が得られて いることがわかる。また,(b)はDC電流源モジュールをチ ョッパで構成した場合のシミュレーション結果である。同 図から,出力電流にはチョッパの電流リプルがわずかに含 まれているが,負荷電圧は良好な正弦波になっている。ま た,全ての電流源をチョッパによって構成した場合のシミ ュレーション結果を図4に示す。リニア出力電流*I*in1,*I*in2 の電流リプルにより,出力電流,負荷電圧の波形歪が大き くなっている。各シミュレーション結果について,第30次 高調波成分までの出力電流THDを計算したところ,理想電 流源使用時は0.06%,直流電流源のみチョッパ使用時では 0.80%,チョッパ使用時は0.95%となった。

### 4. まとめ

本稿では, DC 電流源モジュールと可変電流源を用いた新 しいハイブリッドマルチレベル CSI を提案し,電流源の種 類別に3通りのシミュレーションを行った。その結果,理 想状態では出力電流,負荷電圧は歪みのない完全な正弦波 が得られ, DC 電流源モジュールをチョッパとした場合にも ほとんど歪みのない出力電流波形が確認された。しかし, 可変電流源にチョッパを用いると,そのスイッチングリプ ルによって出力波形歪が若干悪化することが確認された。

#### 文献

 Suroso and Toshihiko Noguchi: "Multilevel Current-Source Inverters using Inductor-Cells and DC-Current Modules: A Comparative Discussion," 研究会資料, SPC-11-113 (2011)