スイッチング状態時系列行列を用いた 多相インバータの出力電流復元法

野口 有理*,野口 敏彦 (静岡大学)

Output Current Reconstruction of Multi-Phase Inverter Using Time-Series Switching-State Matrix Kuniyoshi Noguchi, Toshihiko Noguchi, (Shizuoka University)

1. まえがき

ー般的な三相インバータの電流センサレスシステムは空 調機などに応用されている。このシステムはインバータの スイッチング状態に対応した直流バス電流と各相の電流の 関係から,直流バスに設置された CT のみを用いてインバー タの出力電流を復元するものである。これにより本来相電 流のフィードバック等に必要であった CT を減らし,システ ムのコスト削減,省スペース化に貢献することができる。 しかし,多相化されたシステムでは,相数の増加に応じて 多くの CT が必要となるため,多相インバータでは電流セン サレスシステム導入によるコスト削減と省スペース化の効 果はさらに大きい。この論文では新たにスイッチング状態 時系列行列を提案し,これを用いて各スイッチング状態に おける相電流と直流バス電流の関係を再検討することで, 多相インバータの出力電流復元アルゴリズムを一般化,体 系化したので報告する。

2. 三相インバータの出力電流復元法

PWM を用いた三相インバータの出力電流復元法は種々 の論文で述べられている⁽¹⁾。ここでは,三相インバータの出 力電流復元法を概説する。まず,図1に一般的な三相フル ブリッジインバータを例としてインバータ,モータ制御シ ステムのブロック図を示す。三角波キャリアー周期のPWM スイッチング波形の一例を図2に,一制御周期内に出現す るスイッチング状態とそのときの相電流と直流バス電流の 関係を表1に示す。このように PWM 三角波キャリアの一 周期内に二相分の電流値を取得し,残りの一相を三相交流 の平衡条件

$$I_a + I_b + I_c = 0 \tag{1}$$

から演算する。ただし, T_sの間に電流の時間的変化が少ないことが前提となる。

3. スイッチング状態時系列行列

三相インバータにさらにレグを並列接続した五相インバ ータについて考える。この場合も図2に示したように各ス イッチング状態で直流バスから電流値を取得する方法をと る。一制御周期内に現れるスイッチング状態は図3に示す ような形になる。図に示したスイッチング状態を縦に分割 し、そのときのスイッチング状態 Sa~Se の組み合わせをべ





	T _s							
А								ĺ
В								
С			 					
Sampling		Π	İn					-
S_a	0	1	1	1	1	1	1	0
S_b	0	0	1	1	1	1	0	0
S_c	0	0	0	1	1	0	0	0

図 2 三角波比較 P WMパターン Fig. 2. Sub-harmonic PWM pattern.

表1 スイッチング状態および直流バス電流と相電流の関係 Table 1. Switching states and relationship between DC-bus current and phase currents.

Switching States S _a ,S _b ,S _c	000	001	010	011	100	101	110	111
I_{dc}	0	I_c	I_b	- <i>I</i> _a	I_a	$-I_b$	$-I_c$	0

クトル I ~Vとする。ベクトル I ~Vの区間に直流バスに 流れる電流をまとめると表2のようになる。ここで、ベク トル I ~Vを行成分とし、上から時系列に並べた行列をス イッチング状態時系列行列と定義する。



表2 スイッチング状態 I ~ Vにおける直流バス電流

Table 2. DC currents in switching states from 1 to V.								
Vector	Ι	Π	Ш	IV	V			
I_{dc}	0	I _a	$I_a + I_b$	$I_a + I_b + I_c$	$I_a + I_b \\ + I_c + I_d$			

図3のスイッチング状態を例にとると、表2とスイッチン グ状態時系列行列から直流バス電流と相電流の関係は(2)で 表すことができる。

~	,	~ ~	<u> </u>	0					
	I dc 1		[1	1	1	1	1]	$\begin{bmatrix} I_a \end{bmatrix}$	
	$I_{dc 2}$		1	0	0	0	0		
	I dc 3	=	1	1	0	0	0		(2)
	I dc 4		1	1	1	0	0	I_d	
	$I_{dc,5}$		1	1	1	1	0	I	

なお、*I_{den}*はそれぞれのスイッチング状態で取得された直流 バス電流値を表し、一行目は直流バスに電流が流れないと いう点で等価なスイッチング状態(1, 1, 1, 1, 1)に置き換 えている。このようにすることで一行目の成分を展開した 式は平衡交流の条件式を表すことになる。(2)のスイッチン グ状態時系列行列の逆行列を用いて(2)を変形すると(3)の ようになり、取得された電流値*I_{den}*から相電流を復元するこ とができる。

I_a		0	1	0	0	0]	$\begin{bmatrix} I_{dc1} \end{bmatrix}$	
I_{b}		0	- 1	1	0	0	I dc 2	
I_{c}	=	0	0	- 1	1	0	I dc 3	(3)
I_d		0	0	0	- 1	1	I dc 4	
I		1	0	0	0	- 1	I de 5	

スイッチング状態時系列行列はベクトル I ~Vの組み合 わせにより多数の形が存在するが規則性があり,例えばパ ルス幅が最大である相の電流値を演算する行は必ず(0,1,0, 0,0)で固定される。このような規則性を用いて N 相インバ ータに拡張し,その出力電流復元法を考える。規則性を整 理すると,スイッチング状態時系列行列の逆行列は(3)の左 辺を PWM パルス幅が最大相から最小相の順となるように 行の入れ替えを行うことで常に同一の逆行列を用いて(3)に 基づきインバータ出力電流の復元を実現することができる。 これをさらに N 相インバータの場合に拡張すると,(4)のよ うに表すことができる。

表4 シミュレーションのパラメータ Table 4. Simulation parameters.



各スイッチング状態に対応した直流バス電流をN-1回取得し、そのベクトルとスイッチング状態時系列行列の逆行列をかけることにより $I_{nmax} \sim I_{nmin}$ を演算する。それをPWMパルス幅の大小関係に基づいて各相電流に振り分けることでインバータの出力電流を復元することができる。

4. 五相インバータの出力電流復元シミュレーション

表4に示すパラメータで、スイッチング状態時系列行列 を用いた五相インバータの出力電流復元シミュレーション を行った。一相分のみの結果を図4に示す。これにより、 提案する手法を用いて良好にインバータ出力電流を復元で きていることがわかる。

5. まとめ

スイッチング状態時系列行列を用いて五相インバータの 出力電流復元シミュレーションを行い、その有効性を確認 した。さらに N 相に多相化した場合でも、N - 1 個の直流バ ス電流値、パルス幅の大小関係、スイッチング状態時系列 行列の逆行列を用いて復元できることを示した。

文 献

⁽¹⁾ Y. Murai, Y. Tanizawa, and M. Yoshida, "Three-Phase Current-Waveform-Detection on PWM Inverters from DC Link Current-Steps," Proceedings of 1995 International Power Electronics Conference (IPEC-Yokohama '95), vol. 1, p.p. 271-275, 1995.