〈特別研究課題〉 パワー半導体型低圧直流遮断器の構築と遮断限界評価

助成研究者 名古屋大学 横水 康伸



パワー半導体型低圧直流遮断器の構築と遮断限界評価 横水 康伸 (名古屋大学)

Low-Voltage DC Circuit Breaker Constructed of Power Semiconductor and Its Current Interrupting Ability

Y. Yokomizu (Nagoya University)

Abstract :

A SiC-MOSFET was applied to a low-voltage direct current interruption technology to construct a model low-voltage DC circuit breaker. By considering the dependence of dorain-source resistance on gate-source voltage, a circuit configuration of circuit breaker components was contrived to operate the DC interruption. This circuit breaker provides the following function: adjustment of the time constant τ_{GS} of a gate-source voltage v_{GS} permits control of current breaking properties such as a current interrupting capability and a current interrupting time. The breaking experiment of a rush DC was made for the model circuit breaker designed with τ_{GS} of 5 ms to find out the current breaking properties. The model circuit breaker proved to interrupt the DC at an interrupting time of 14 ms or less and to break the current of 240 A or lower.

As the advanced control, the two-step reduction in the gate-source voltage v_{GS} was furthermore contrived. This method achieves very fast decay in the voltage v_{GS} at τ_{GS} of several micro second and subsequently reduces the voltage v_{GS} at τ_{GS} of several milli second. Current experimental results showed that this control leads the model circuit breaker to achieve the higher current interrupting capability. 1. はじめに

低圧直流給電システムは、電話通信業務における電力伝送設備などで利用されている。近年で は、直流システムの利用による高効率・高信頼性電力伝送⁽¹⁾を期待して、インターネットデータセ ンタ(IDC)での電力伝送設備への直流適用⁽²⁾⁻⁽⁵⁾が検討されている。さらには、分散型電源、蓄電池お よび家電機器との親和性の観点から、家庭内配線への直流利用も検討されている⁽⁶⁾⁻⁽⁷⁾。したがって、 直流給電システムは、低電圧伝送分野において、今後ますます拡充していくことが予想される⁽⁸⁾。

低圧系システムでは、配線用遮断器が設置される。しかし、同遮断器は、直流遮断にあたって は、直流電流を限流し、電流零点を造成しなければならない。このため、交流にくらべて、直流電 流の遮断達成は困難なものになる。

一方, IGBT(Insulated Gate Bipolar Transistor)のようなパワー半導体デバイスはパワーエレク トロニクス分野で利用されている。その定格容量は年々大きくなっており,低圧給電システムには 十分な大きさに達している⁽⁹⁾とともに,パワー半導体デバイスはスイッチング機能を有している。 したがって,このデバイスを利用したアークレス型直流遮断器を構成することが考えられる。しか し,交流用遮断器についての検討例⁽¹⁰⁾⁻⁽¹²⁾は見られるが,直流用遮断器に関する検討例は少ないと思 われる。

パワー半導体デバイスとして、前述されたSi系IGBTの他に、近年ではSiC系素子が開発検討され、その定格電圧・定格電流は高電圧化・大電流化に向い、ついには1000V-100AクラスのSiC系 MOS-FET(Metal Oxide Semiconductor Field Emission Transistor)が販売されている。しかし、 SiC系パワー半導体のスイッチング機能を電流遮断に適用した試作器は皆無と考えられる。

上述のような背景のもと、本研究の目的は、SiC系MOSFETのスイッチング機能を電流遮断に 適用することであり、アークレス型モデル低圧直流遮断器を構築し、その遮断過程および遮断能力 を明らかにすることである。本報告では、はじめにモデル低圧直流遮断器の回路構成を述べてい る。次いで、同モデル遮断器に直流80A~280Aの直流電流遮断を課し、限流遮断過程を測定する とともに、遮断時間および遮断能力を測定している。なお、節2.1で述べるように、ここでのモデ ル遮断器による限流遮断過程では、Gate-Source間(G-S間)電Ev_{GS}を15Vから時間の経過とともに、 言い換えれば、ある一定の時定数で低下させている。この低下にともなって、Dorain-Source間 (D-S間)抵抗を高抵抗に推移させ、直流電流を限流遮断させている。本方式を1段階低下方式と呼 ぶことにする。

上記の研究進行過程において、G-S間電圧v_{cs} を2段階時定数にて低下させること、すなわち2 段階低下方式の着想に至り、さらにはその制御 回路を考案している。本研究では、初期期間で は時定数0.05msで、次期間では5msで電圧v_{cs}を 低下させている。この仕様を有するSiC系 MOSFET型モデル器に直流電流の遮断を課し、 遮断過程を測定するとともに、2段階低下方式 の効果を検討している。



2. 限流遮断機能を具備したモデル直流遮断器(1段階低下方式)

2.1 基本仕様

図1は、モデル遮断器の回路構成を示している。SiC-MOSFETのG-S間には、キャパシタ(静電容量 C_{cs})および抵抗素子(抵抗 R_{cs})が並列に接続されている。抵抗素子 R_{cs} には、抵抗素子(抵抗 R_1)とトランジスタTr₁(飽和電圧約1V)を介して、直流電圧源(出力電圧 E_{cs} :約16V)が接続されている。同遮断器は以下のように電流の通電および遮断動作を行う。

- 1)電流通電時:電圧信号v_{ope1}を5Vに設定することによって、トランジスタTr₁を導通状態に維持する。この維持によって、キャパシタC_{GS}の端子電圧は15Vに保たれるとともに、これによりゲート・ソース間電圧v_{GS}も15Vに保たれるので、MOSFETのコレクタ・ソース間抵抗r_{CS}は低抵抗状態となり、同素子を通じて系統電流が流れる。
- 2) 遮断動作時:電流i_{CB}がある閾値を超えると、そのi_{CB}は過大な電流であると判定される。その判定 によって、電圧信号v_{0pe1}が5Vから0Vにステップ状に低下し、トランジスタTr₁を導通状態から非 導通状態に変化させる。この直後から、キャパシタC_{GS}の電荷が抵抗R_{GS}を通じて放電し、v_{GS}が 15Vから時定数 τ = C_{GS} R_{GS}で指数関数的に低下する。v_{GS}の低下に伴って、MOS-FETのコレク タ・エミッタ間抵抗r_{CS}は次第に高い値に上昇するため、遮断器を流れる電流は限流される。v_{GS} が約8V以下に低下すると、抵抗r_{GS}は高抵抗となり、その結果、遮断器を流れる電流が0となり、 遮断が達成される。

上述された遮断器では,時定数 τ = C_{GS} R_{GS}を調整することによって,以下をコントロールできる。 (i) 遮断時間(遮断開始から遮断完了までの時間),(ii) 電流遮断過程に発生する過渡電圧,(iii) 電流遮断能力。

2.2 遮断実験方法

2.2.1 モデル遮断器の仕様

モデル器では、キャパシタンスの静電容量 $C_{\rm GS}$ を1 μ Fに設定した。また、抵抗素子の抵抗 $R_{\rm GS}$ を5 k Ω に調整した。したがって、ゲート・ソース間電 $Ev_{\rm GS}$ は、限流遮断過程において、それぞれ時定数5msで低下する。同モデル遮断器には、SiC-MOSFETとして最大定格Collector-Emitter間電 E1200V、最大定格Collector電流120Aのものを用いた。過大電流の判定閾値15Aとした。

2.2.2 測定方法

モデル遮断器を,抵抗器およびコイルを介して,直流電圧源(出力端子電圧 120V)に接続した。 図2は、モデル遮断器への直流電流供給回路の等価回路を示している。抵抗器の抵抗Rを0.46~1.5 Ωに設定した。したがって、突入電流の

ピーク値*I*_{rush} を80~260Aに設定した。ま た, 直流電流供給回路には, インダクタ ンスとして, i)電圧源の内部インダクタン ス, ii)抵抗器に含有されるインダクタンス およびiii)コイルのインダクタンスが存在 する。図2では, これらインダクタンスの 総和を*L*で表している。本実験では, *L*を 0.17~4.2mHに調整した。



モデル遮断器を導通状態にした後,投入器 の接点を閉じ,モデル遮断器に突入直流電流 を流し,突入電流の遮断責務を課した。突入 電流のピーク値*I*_{rush}は,前述のように,80~ 260Aである。遮断過程において,G-S間電圧 *v*_{GS},モデル器を流れる電流*i*_{CB}および遮断器端 子間電圧*v*_{CB}を測定した。測定結果から遮断の 成否を判定し,モデル器の遮断限界を調べ た。遮断成功の場合には,電流*i*_{CB}の波形から 遮断時間を読み取った。

2.3 測定結果

2.3.1 限流遮断プロセス

図3(a)は、G-S間電圧v_{Gs}を示している。時 刻0msが遮断開始時刻にあたる。電圧v_{Gs}は時 刻2.3msで10Vに低下し、その後も低下を継 続する。図1(b)において、実線は突入電流 80A条件下での電流波形を示している。モデ ル遮断器は時刻2.3msで限流を開始し、時刻 9.7msで電流i_{GB}を0Aに減少させる、すなわち 電流を遮断している。したがって、電流i_{GB}の 測定波形から、遮断時間は9.7msであると言 える。図1(b)において、破線は突入電流240A 条件下での電流波形を示している。モデル器 は14msで電流遮断を達成している。

図3(b)は、遮断器端子間電圧v_{CB}を示している。電圧は過大電圧を示していない。したがって、ゲート・ソース間電圧の時定数を



図3. モデル遮断器による限流遮断プロセス(突入電流:80およ び240 A、回路インダクタンス: 1.4 mH)



5msに設定することは、過大電圧の発生を防止できると言える。

図4は、突入電流250Aの場合に測定された波形を示している。同図(b)に示されるように、電流 は時刻約2msで限流されはじめ、時刻7.9msで38Aに減少している。その後、電流は一転して増加 している。すなわち、モデル遮断器は250Aの電流に対しては、電流遮断を達成できていない。

2.3.2 電流遮断能力と遮断時間

図5は各条件下で得られた遮断成否を示している。白抜きの点は遮断成功を,塗り潰した点は遮断失敗を表している。L= 0.17mHおよび0.74mHの場合,モデル器はピーク値240A以下の電流の遮断に成功している。したがって,遮断限界は240Aであると言える。L=4.2mH条件下では,遮断限界は140Aに低下している。

本モデル器では,前述のように,時定数τ_{GS}を5msに設定した。図6は遮断時間の測定値を示して いる。モデル器は本実験条件下では直流電流を8~14msで遮断できている。このことから,τ_{GS} =5msの場合には、モデル器は14ms以内に遮断達成できる と言える。

 モデル直流遮断器-ゲート・ソース間電圧の2段階低下 方式-

3.1 基本仕様

G-S間電圧v_{cs}の2段階低下方式を採用したモデル遮断器の基本仕様を以下に述べる。

- 平常時:実験で使用されるSiC-MOSFET(1200V-120A) の出力特性によれば、G-S間電圧v_{GS}を15Vに設定する と、D-S間抵抗は約0.03 Ωの低抵抗値になる。そこで、 モデル器においては、平常時には、v_{GS}を15Vに保つこ とによって負荷電流をD-S間に通電させる。
- 2. 電流遮断時:同MOSFETの出力特性によれば、電圧 v_{cs} を15Vから低下させるにつれて、D-S間抵抗は高まると はいうものの、 v_{cs} が約10~15VでのD-S間抵抗は0.1Ω オーダであり、限流効果はほとんど現れない。そこで、 モデル遮断器においては、(i) v_{cs} を早い時定数 $\tau_{cs,t}$ (3節 での実験では、0.05ms)で15Vから10Vに低下させる。 (ii) 次いで、 v_{cs} を時定数 $\tau_{cs,s}$ (3節での実験では、5ms)で 低下させる。この期間では、遮断すべき電流は限流過程 を経て遮断される。



図6. 直流電流に対する遮断時間

3.2 突入電流遮断実験

3.2.1 実験方法

抵抗器(抵抗値R), コイル(インダクタンスL)および投入器を介して, モデル遮断器を出力端子電 E120Vの直流電源に接続した。次いで, $R\epsilon$ 1.2あるいは0.6Ωに, $L\epsilon$ 4.2mHに設定した。 モデル器にピーク値100Aおよび200Aの突入電

流の遮断責務を課し、G-S間電圧v_{cs}およびモデ ル器を流れる電流i_{cb}を実測した。なお、過電流 判定レベルを15Aとした。

3.2.2 実験結果

図7(a)はG-S間電圧v_{cs}を, 同図(b)は, ピーク 値100 Aの突入電流に対する測定波形を示して いる。時刻0 msは過電流判定時刻に対応する。 同図(a)に示されるように, G-S間電圧v_{cs}は時 刻0から0.025msにかけて15Vから10Vに急速 に低下している。その後, 電圧v_{cs}は時定数5ms





で減少し,時刻約0.6msで9Vになる。すなわち,G-S間電圧v_{Gs}を目論見どおり,2段階で低下させることに成功している。

図7(b)に示されるように,時刻約0.6msからモデル遮断器は限流動作を開始している。言い換え れば,過電流検知後のわずか0.6msで限流を開始していることを指摘できる。その後もモデル遮断 器は限流を継続し,時刻5.8msで遮断を達成している。

図7(c)は、ピーク値200Aの突入電流に対する測定波形を示している。モデル器は、約0.6msで限 流を開始し、時刻6.1msで遮断を達成している。この遮断時間は100A遮断の場合にほぼ等しく、 遮断電流が大きくなっても、遮断時間はほとんど増加していない。

3.2.3 検討

G-S間電圧v_{Gs}を時定数5msのみで低下させたモデル遮断器に対して,第2節で述べたように,直 流電流遮断実験を行ってきた。測定結果によれば,ピーク値100Aの突入電流に対する遮断時間は 約13msであり,遮断限界は140Aと測定された。本報告に記した結果に限って言えば,2段階低下 方式のモデル遮断器は,短い遮断時間を達成し,また高い遮断限界を有すると言える。

4. あとがき

SiC-MOSFET素子のスイッチング機能を低圧直流遮断技術に適用することを目的として、アークレス型直流モデル遮断器を構築した。MOSFETのDorain-Source間抵抗がGate-Source間電圧によって制御できることに着眼し、本モデル遮断器による直流遮断法では、Gate-Source間電圧v_{GS}を時間の経過とともに低下させている。SiC-MOSFETとして最大定格Collector-Emitter間電圧1200V、最大定格Collector電流120Aのものを用いた。本モデル遮断器を直流供給回路に接続し、モデル遮断器の遮断能力および遮断時間を測定した。Gate-Source間電圧の時定数_{てGS}=5msの場合、回路インダクタンス 0.17mHおよび0.74mHの場合、モデル器はピーク値240A以下の電流の遮断に成功し、遮断能力は240Aであるとわかった。一方、回路インダクタンス3.0mHおよび4.2mH条件下では、遮断限界は200Aおよび140Aと測定された。一方、電流遮断成功した場合には、モデル器は本実験条件下では直流電流を8~14msで遮断できた。このことから、τ_{GS}=5msの場合には、モデル器は14ms以内に遮断達成できると言える。

次いで、Gate-Source間電圧v_{GS}の低下方法に関して、次段階の着想に至った。すなわち、限流遮断にあたり、2段階の時定数でGate-Source間電圧v_{GS}を低下させる、言い換えれば、初期段階ではGate-Source間電圧v_{GS}を短い時定数 $\tau_{GS,f}$ で、その後、数ミリ秒の時定数 $\tau_{GS,s}$ で低下させることである。その実現に向けて、Gate-Source間電圧の制御回路を考案した。 $\tau_{GS,f}$ =0.05msおよび $\tau_{GS,s}$ =5msに設定し、2段階で低下できることに成功した。2段階低下方式を具備したモデル遮断器を構築し、直流電流の遮断を課し、遮断能力と遮断時間を測定した。本研究で得られた結果から判断して、Gate-Source間間電圧v_{GS}の2段階低下方式は、遮断時間の短縮だけでなく、遮断限界の向上にも有効であることが示された。

参考文献

(1) An EPRI White Paper. "DC Power Production, Delivery and Utilization" (2006)

- (2)田中憲光・馬場崎忠利: "データセンタ内における直流給電",電気学会誌, Vol. 130, No. 5, pp. 289-292 (2010)
- (3) D. Salomonsson, L. Soder and A. Sannino:"Protection of Low-Voltage DC Microgrids", IEEE Transactions on Power Delivery, Vol. 24, No. 3, pp. 1045 - 1053 (2009)
- (4) Gregory F. Reed, Brandon M. Grainger, Adam R. Sparacino, and Zhi-Hong Mao. "Ship to Grid: Medium-Voltage DC Concepts in Theory and Practice", IEEE Power & Energy Magazine, Vol. 10, No.6, pp. 70-79 (2012)
- (5) 柿ヶ野 浩明・橋本 卓也・松村 洋平・黒谷 崇史・岩本 和多留・三浦 友史・伊瀬 敏史・百瀬 敏 成・早川 秀樹:"住戸別に設置された分散電源の電力融通を行うDCマイクログリッドのミニ モデルによる特性検証",電気学会論文誌B, Vol. 128, No. 9, pp. 1099-1110 (2008)
- (6) 小新博昭:"住宅用直流配電システムの開発",電気評論, Vol. 94, No. 3 (2009)
- (7)藤岡透: "次世代高効率エネルギー利用型住宅システム技術開発・実証事業", http://www.nedo.go.jp/content/100146282.pdf (Access: 2011年10月15日)
- (8) 廣瀬圭一: "直流技術と応用の動向", 電気学会論文誌B, Vol. 131, No. 4, pp. 358-361
 (2011)
- (9) 大橋 弘通: "最新のパワーデバイスの動向 シリコンパワーデバイスの限界と突破技術", 電気学会誌, Vol. 122, No. 3, pp. 168-171 (2002)
- (10) 横水康伸・松村年郎・藤田秀紀: "半導体デバイス固体遮断器における通電・遮断特性の評価", 電気学会 放電・開閉保護・高電圧合同研究会資料, ED-05-95/SP-05-33/HV-05-37 (2005)
- (11) M. M. R. Ahmed, Ghanim Putrus, Li Ran, and Roger Penlington: "Development of a Prototype Solid-State Fault-Current Limiting and Interrupting Device for Low-Voltage Distribution Networks", IEEE Trans. on Power Delivery, Vol. 21, No. 4, pp. 1997-2005 (2006)
- (12) Christoph Meyer and Rik W. De Doncker: "Solid-State Circuit Breaker Based on Active Thyristor Topologies", IEEE Transactions on Power Electronics, Vol. 21, No. 2, pp. 450-458 (2006)
- (13) 横水康伸・早瀬哲央・松村年郎. "限流機能付き固体遮断器による低圧直流遮断の基礎検討", 電気学会 放電/静止器/開閉保護合同研究会資料, ED-10-47/SA-10-63/SP-10-14 (2010)

発表実績(国際会議)

 Yasunobu YOKOMIZU, Kazuma TAMAO, Ryosuke OHASHI, and Toshiro MATSUMURA: "Fundamental Current Interruption Experiment on Model Low-Voltage DC Circuit Breaker Composed of SiC-MOSFET", The International Conference on Electrical Engineering 2016 (Naha). ID90328 (2016).

発表実績(国内大会)

(1) 横水康伸, 玉尾一真, 大橋亮介, 松村年郎:「SiC-MOSFET型モデル遮断器の直流限流遮断

ーゲート・ソース間電圧の2段階低下方式-」. 平成28年電気学会全国大会講演論文集, 6-027 (2016).

(2) 横水康伸,玉尾一真,大橋亮介,松村年郎:「SiC-MOSFET型直流モデル遮断器の突入電流 遮断限界と遮断時間」. 平成28年電気学会全国大会講演論文集, 6-028 (2016).