次世代型高速半導体スイッチを用いたコンデンサ 急速充電電源の開発

戸田颯* 村中智穂子** 赤松浩***

Development of Fast Capacitor-Charging Power Supply with Next Generation Power Semiconductor

Hayate TODA* Chihoko MURANAKA** Hiroshi AKAMATSU***

ABSTRACT

A capacitor charging power supply for pulsed power generator in high power pulsed sputtering has been developed with next generation power semiconductor. The power supply has a forword type single chopper geometory with a pulsed transformer. Gallium nitride (GaN) HEMT as a high speed power semiconductor was used for chopping device. In addition, GaN HEMT was compared with SiC MOSFET about the swiching performance. The condenser charging times for voltage of 800 V were 1 ms for GaN HEMT and 4 ms for SiC MOSFET. The power supply with GaN HEMT has the fastest time for charging voltage of 800 V.

Keywords : capacitor charging power supply, next generation power semiconductor, gallium nitride, silicon carbide, high power pulsed sputtering

1. はじめに

低気圧プラズマを用いた機能性薄膜形成技術として, 1936年にマグネトロンスパッタリング(Magnetron Sputtering: MS)が発見された.図1に,MS技術の推移 を示す.MSは、絶縁体薄膜形成を目的とした高周波 MS,スパッタ粒子のイオン化を目的としたイオンアシ ストMS,ホローカソード放電型MS,磁場配置を不均 衡としたアンバランスMSなど様々な改良がなされ, 今日では半導体製造およびコーティング技術として欠 かすことのできない基盤技術となっていった^(1,2).

さて、1999 年に MS におけるメタルプラズマの高イ オン化を目的として、大電力パルススパッタリング (High Power Pulsed Sputtering: HPPS)が提案された⁽³⁾. こ の方式では、MS 源にキロワット級の大電力かつ数 10 μsのパルスを印加することにより、メタルプラズマの 高イオン化を試みている. メタルプラズマのイオン化 率が高くなると、成膜に関わるメタルイオンの比率が

*	電気工学科	研究生
---	-------	-----

- ** 電気工学科 本科生
- *** 電気工学科 准教授



図1MS技術の推移.

高くなり,ドロップレットの少ない高品質の成膜が可 能となる.

HPPS の電源装置に着目すると、コンデンサを用いた 容量性エネルギー蓄積方式のパルスパワー電源に分類 できる.図2に、一般的な HPPS の電源構成図を示す. 電源の動作は、エネルギー蓄積素子であるコンデンサ を直流電源によって充電し、パワー半導体スイッチの オンによって MS 源にパルス状の大電力を供給する.



Energy storage condenser

図2 大電力パルススパッタリングの電源構成.

表1 パワー半導体材料の特性.

	Si	4H-SiC	GaN
比誘電率 ε	11.8	10	9.5
電子移動度 μ [cm²/Vs]	1350	700	1500
電子飽和速度 [cm/s]	1×10^{7}	2×10^{7}	2.7×10^{7}
絶縁耐力 E_c [MV/cm]	0.3	3	3.3
バリガ指数(Siを1とする)	1	439	1128

このとき、コンデンサを急速充電できれば、MS 源の 大電力パルスを高繰り返しで印加することができ、メ タルプラズマの高イオン化を促進できると期待できる.

本研究では、コンデンサを急速充電できる直流電源 の開発を目的とした.コンデンサ急速充電電源は、出 力電圧が 800 V~1000 V であるため、AC100 V を昇圧・ 整流する機構が必要である.そこで、昇圧にはパルス トランスを用いたフォワード型シングルチョッパ回路、 整流には半波整流回路を採用した⁽⁴⁾.また、コンデン サ急速充電電源の小型化を想定した場合、構成部品の 中で最も大きいパルストランスを小型化することが重 要である.そのため、シングルチョッパに使用する半 導体スイッチには、窒化ガリウム(Gallium Nitride: GaN) 高電子移動度トランジスタ(High Electron Mobility Transistor: HEMT)を採用した.GaN は、表1に示すよ

表2 使用したパワー半導体スイッチの定格.

	SiC MOSFET	GaN HEMT
	SCT2120AF	TPH3206PS
ドレイン・ソース間電圧 V_{DSS} [V]	650	600
ゲート・ソース間電圧 V _{GS} [V]	-6 to 22	±18
連続ドレイン電流 I _D [A] DC	29	17
パルスドレイン電流 $I_D[A]$ Pulse	72	60
ドレイン・ソース間オン抵抗 $R_{DS(ON)}$ [m Ω]	120	150

うに炭化ケイ素(Silicon carbide: 4H-SiC)と同様に次世 代型高速半導体として従来のシリコン(Silicon: Si)にく らべ性能指数であるバリガ指数が極めて大きいという 特徴をもつ⁽⁵⁾. GaN を用いて製造された HEMT は,メ ガヘルツ級の高速スイッチングが可能であり,パルス トランスを磁気飽和させずに昇圧機能を維持できるた め,小型のパルストランスを採用できる.

本報告では、シングルチョッパに GaN HEMT および SiC MOSFET を用いた場合のコンデンサ充電電圧の充 電速度を比較した.

2. 実験方法

図3に、作製したコンデンサ充電電源の回路図を示 す.同図は、半導体スイッチおよびパルストランスを 用いたフォワード型シングルチョッパである.AC100 Vを、スライダックを介し全波整流して1次ストレー ジコンデンサ C_0 =1000 µFを充電する.半導体スイッチ をON すると、コンデンサからのエネルギーがパルス トランスの1次巻線に付与され、昇圧されて2次側の 半波整流回路を通してコンデンサC=330 nFを充電す る.半導体スイッチには、GaN HEMT (TPH3206PS, Transphorm)および SiC MOSFET (SCT2120AF, ROHM) を使用した.両半導体スイッチの定格を表2に示す.



図3コンデンサ充電回路の回路図.



図4半導体スイッチの VGS およびパルストランス1次コイルの電圧 Vpの波形.



半導体スイッチの選定基準は、耐電圧が 600 V である ことを条件とした.半導体スイッチのゲート駆動回路 は、PIC マイコン(PIC16F84A)および光アイソレータ (TLP351)を用いて構成した.ゲート信号は、オン時間 200 ns、周波数を1 MHz とした.パルストランスは、 コアにファインメット(FT-3M, Hitachi Metals)を使用し、 1 次および 2 次の巻数をそれぞれ 4 および 37 とした. 昇圧比は 9.25 である.また、1 次巻線には、ダイオー ド(C2D20120D, CREE)を併用したリセット回路も接続 している.

コンデンサ充電電源の出力電圧 *V*_{out} は,高電圧プロ ーブ(HV-P30, Iwatsu)およびオシロスコープ(TDS2024C, Tektronix)でモニターした.

3. 実験結果

図 4 に, (a) SiC MOSFET および(b) GaN HEMT を用 いた場合における,半導体スイッチのゲート・ソース 間電圧 V_{GS} およびパルストランス1次コイル電圧 V_p を 示す. なお V_p は, V_i - V_{DS} として算出した. いずれの場 合も,ゲートに電圧が加わると V_p が立ち上がっている. 同図(a)から, SiC MOSFET の場合, V_p の立ち上がり速 度は 1.2 V/ns であった. また,パルス時間は半値幅で 180 ns であった. 一方,同図(b)から, GaN HEMT では, V_p の立ち上がり速度は 9.2 V/ns,パルス時間は 280 ns であった. 立ち上がり速度は GaN HEMT が 7 倍程度大 きいことがわかった. なお,ゲート信号のパルス時間 が 200 ns に対して GaN HEMT の V_{GS} は 280 ns となった ことは調査が必要である. 図 5 に、1 次ストレージコンデンサの充電電圧 Viを DC100 Vとしたときの、電源出力電圧 Voutの時間変化 を示す. 同図(a)において、SiC MOSFET では到達電圧 が目標電圧である 800 Vであり、充電に要した時間は 約 4 ms であった. 一方、同図(b)より GaN-HEMT を用 いたとき到達電圧は 1400 V であり、目標電圧である 800 V までの充電に要する時間は約 1 ms であった. 以 上から、GaN HEMT を用いた場合は SiC MOSFET の 4 分の 1 の時間で 800 V まで充電できることが分かった. この原因を考察する. 図 4 から、SiC MOSFET の場 合、パルストランスの 1 次コイル電圧 Vp は平均 73 V、 パルス時間は 180 ns である. 一方、GaN HEMT の場合、

 V_p の平均値は 89 V でパルス時間は 280 ns であった. 以上から、GaN HEMT の方がパルストランスの 1 次コ イルに印加される電圧が高く、時間も長いことから目 標電圧 800 V までの充電時間を短くできたと考えられ る.

4. まとめ

本実験では、パルスパワー電源のエネルギー蓄積コ ンデンサを急速充電する直流電源をフォワード型シン グルチョッパ方式回路として作製した.また、シング ルチョッパに使用する半導体スイッチとして、次世代 パワー半導体である GaN HEMT および SiC MOSFET を比較した.実験の結果明らかになったことを以下に まとめる.

 (1) 半導体スイッチのゲート駆動にオン時間 200 ns, 周期 1 MHz の信号を用いたとき, SiC MOSFET お よび GaN HEMT でのパルストランス 1 次コイル電 圧のパルス時間はそれぞれ 180 ns および 280 ns で あった.

- (2) 1 次側整流電圧を 100 V としたとき、コンデンサ充 電電源の出力電圧は SiC MOSFET および GaN HEMT でそれぞれ 800 V および 1400 V であった.
- (3) 出力電圧の目標値 800 V までの充電時間は, SiC MOSFET および GaN HEMT でそれぞれ約4 ms お よび約1 ms であった.
- (4) 本実験において、GaN HEMT(TPH3206PS)は、SiC MOSFET (SCT2120AF)の4分の1の時間で目標電 圧 800 V の充電を達成できた。

参考文献

- (1) 福島志郎, 細川直吉:「スパッタリングの歴史と応 用」, 金属表面技術, Vol. 36, No. 6, pp.218-228, 1985.
- (2) 東欣吾:「大電力パルススパッタリングプラズマ 源」, 電気学会論文誌 A, Vol. 132, No. 4, pp. 272-277, 2012.
- (3) Vladimir Kouznetsov, Karol Macak, Jochen M. Schneider, Ulf Helmersson, Ivan Petrov: "A novel pulsed magnetron sputter technique utilizing very high target power densities", Surf. Coat. Technol., Vol. 122, pp. 290-293, 1999.
- (4) 梶原泰治,境健太,佐久川貴志,秋山秀典:「パルス パワー用シングルチョッパ方式超小型キャパシタ 充電回路」,電気学会論文誌 A, Vol. 134, No. 4, pp. 211-216, 2014.
- (5) 山本真義:「ウルトラ・ハイスピード・パワー・ト ランジスタ GaN HEMT 実験レポート」,トランジ スタ技術,2015年2月号,CQ 出版.