EOLクリッパー回路の試作と動作

本間 博幸¹、中島 啓光、明本 光生、設楽 哲夫、福田 茂樹 高エネルギー加速器研究機構加速器研究施設 〒305-0801 茨城県つくば市大穂1-1

概要

パルス電源の出力部保護回路であるEOLクリッ パー回路を試作した。動作試験を行いほぼ満足でき る性能であることを確認した。

1.はじめに

KEKB入射器マイクロ波源の大電力クライストロン 用パルス電源では、現在、負荷からの反射エネル ギー吸収のためシャント回路を使用している。PF入 射器のパルス電源設計時、EOLクリッパー回路も検 討されプロットタイプのパルス電源での試験結果も 良好であったが、当時構成要素のバリスターの寿命 に不安があり、モニター用カレントトランスフォー マーも高圧部分で使用されることから信頼性の点で 採用を見合わせた経緯がある^[1]。

PF、トリスタンの入射器からKEKB入射器への増強 直後、クライストロンの中には放電で碍子にピン ホールの開くものが現れた。パルス電源出力回路部 の配線とパルストランスの変更ため、パルス出力電 圧波形のバックスイング部分に重畳する周期的なス パイク電圧が大きくなったことが原因である。この 対策として、エネルギー吸収性能がシャント回路よ り優れているEOLクリッパー回路を導入することが 検討され試作を行なった。しかし、ダイオードス タックの抵抗とインダクタンス成分のため期待され る効果が中々得られなかった。幸い、クライストロ ンの碍子形状を変更することにより放電を防ぐこと が出きる様になりピンホールの問題には一応の解決 が見られたが、EOLクリッパー回路の理解も漸く進 み、要求される性能も得られるようになった。本稿 では試作品の動作について報告する。

2.EOLクリッパーとシャント回路の比較

図1(a)はパルス電源の出力電圧波形をEOLクリッ パーとシャント回路を用いたものそれぞれについて、 回路シミュレーションコード「B2SPICE」を用い計 算した結果である。図1(b)ではスパイク電圧の部分 を拡大している。 図2はシミュレーションのパラ メーターと両回路の使用位置の違いを示す。シミュ レーションでは両者共に抵抗値はPFNの特性イン ピーダンスに等しい4.7 、配線、ダイオードのイ ンダクタンス値を合わせて1µHとしている。 又、クライストロンは4.7 の純抵抗とし、パルス トランスのパラメーターも込みで計算を行った。



図1(a) パルス電源出力電圧波形



図1(b) スパイク電圧部分の拡大



図2 シミュレーション回路

図1の結果から、シャント回路ではほとんど抑止 できないスパイク電圧がEOLクリッパーにより十分

¹E-mail: hiroyuki.honma@kek.jp

小さくできることがわかる。図3(a)、(b)は負荷短絡 時に両回路を流れる電流をシミュレーションしたも のである。この結果からもクリッパー回路の吸収特 性が良いことがわかる。



3.EOLクリッパー回路の構成と仕様

図4 は今回試作したEOLクリッパー回路の外観を 示す。回路はオリジン電気社製ダイオードスタック MDA72SN15、東海高熱製エレマ抵抗(5並列で構 成、全電力容量1.7kW)とStangenes社製カレントト ランスフォーマー(CT)モデルno.3-0.01から構成され る。



図4 EOLクリッパー回路外観

表1にダイオードスタックの性能を示す。スタッ クは合計99個のモジュールから構成されるが、ひと つのモジュールには2個のダイオード素子が入って おり、それぞれを接続する配線は流れる電流による 磁場が互いに打ち消される構造にして低インダクタ ンスを実現している。エレマ抵抗の電力容量はPFN 架台とそれを支える台車間の限られた空間の大きさ により制限されている。CTはグランド側ではなく、 図2の様にパルス出力時に高圧となる部分で用いら れるが、モデルno.3-0.01はドーナツの内径が73mm あり高圧配線との耐圧距離が比較的とれている。

表1 ダイオードスタックの性能	
ダイオード種類	拡散接合型シリコン
スタック構成	11直列×9並列
ピーク非繰り返し逆電圧	72kV
尖頭逆耐電圧	47 kV
平均整流電流*	1.5A
尖頭順サージ電流**	1000A
接合部温度	-55 ~ 125
インダクタンス	0.1µH
順電圧(電流20A時)	50V

* 50Hz単相半波整流電流の平均値

* 50Hz正弦波尖頭1サイクルで流すことのできる値

4.試作回路の動作

4.1 負荷短絡試験

図5 はパルストランス1次側への配線を短絡し、 パルス電源を動作させた時の短絡電流とクリッパー 回路電流を測定したものである。エレマ抵抗の抵抗 値はPFNのインピーダンスとほぼ等しい4.2 とし、 充電電圧は45 kV とした。この図から、図3(a)に示 した様にほぼ1回のパルスで反射エネルギーが吸収 されていることがわかる。クリッパー電流値は約 5000Aであるが、ダイオードスタックの設計はピー ク電流が7000A、幅が10 µ s のパルス電流が20 msの 間隔で2回続いても、ダイオード接合部温度上昇計 算値が9 にしかならないものである。スパイク電 圧部分の50ppsの繰り返しで常に流れている電流に よるダイオード表面の温度上昇を、42kVの充電電 圧で数時間のランニング試験の後測定したところ結 果は35 であった。ダイオード表面から接合部まで の温度勾配を無視すれば、短絡時の接合部温度は 44 にしかならない。表1の接合部温度に十分収 まっている。しかも、CTの出力を用いコンパレー ターとリレーにより、トリガーオフ接点を発生する P&H回路の動作時間は30 ms 以内なので、3回目の 短絡電流は流れず、スタックの保護は確実に働くと 考えられる。



4.2 スパイク電圧の抑止効果

図6はPFN42kV充電時のスパイク電圧波形測定結 果(トランス2次側)を、EOLクリッパー回路をつ けない場合とつけた場合で比較したものである。エ レマ抵抗の抵抗値は前述した4.2 である。この図 から、抑止効果が図1ほどではないことがわかる。 全体のインダクタンスが配線の分も含め約2µHと なり、ダイオードスタックの抵抗分が表1の順方向 電圧から算出される2.5 あるとしてシミュレー ションしたが、測定結果を説明できず、そのために は全体の抵抗値をもっと増やしてやる必要があった。 そこでダイオードスタックの抵抗値を実際に測定す ることにした。



図6 スパイク電圧波形測定結果

図7は前節で述べた負荷短絡試験の際、ダイオー ドスタックのアノード・カソード間の電圧を高圧プ ローブで測定し、CTの電流値とからスタック抵抗 値を算出したものである。PFNの充電電圧は30kVで 行なった。この図から抵抗値がパルス平坦部では 1.5 ほどであり表1の順方向電圧から与えられる2.5 に近い値になっているが、立ち上がり部分では10 程もあることがわかる。立ち上がり部分では純抵 抗以外にインダクタンス成分によるリアクタンスが 重畳しているが、表1よりスタックのインダクタン スは非常に小さいので、この値のほとんどがスタッ クの抵抗成分と言える。10 の抵抗値を用いシミュ レーションを再実行したところ、図6の結果をほぼ 説明することができた。スパイク電圧に対するス タックの抵抗値は予想以上に大きく、この電圧を抑 止するためにはエレマ抵抗の値もこれに合わせて小 さくしてやる必要のあることがわかった。確認のた めエレマ抵抗値を0.7 としスパイク電圧を測定し たところ、EOLC回路なしの場合の半分以下にでき た。

エレマ抵抗の最適値としては、スパイク電圧に対 しては小さくするほど良いのだが、短絡時の反射エ ネルギー吸収性能を良くするためには、PFNの特性 インピーダンスに等しくすることが望ましいので、 平坦部の抵抗分1.5 と合わせ4.7 となる3.2 が最 適値と思われる。又、配線のインダクタンスも現在 の半分にすることは可能であり効果は更に向上でき る。



4.3 連続運転試験

今回特には用いなかったバリスターはサイラトロ ンアノードに負の電圧を与え一旦オンになったサイ ラトロンをオフに戻すために用いられるものである。 オフにならずに次の充電が始まる場合にはサイラト ロンの連続放電が起こる。この確認のためもあり、 42kVの充電電圧で数時間のランニング試験を行っ た。この結果サイラトロンの動作異常は観測されな かった。又試験後、ダイオードスタックと共にエレ マ抵抗の表面温度を測定した結果は33 であり、温 度上昇はほとんどなかった。エレマ抵抗の電力容量 も十分なものであることが確認できた。更にCTで の放電も観測されなかった。

5.まとめ

現在試作品は、クライストロンホールで長期間の 信頼性試験を行なっている。今後、信頼性の向上を 待ちいろいろな場面で適用することを目指している。

参考文献

[1] 穴見昌三、"放射光リニアックの大電力高周波源に ついて"、Proceedings of the Workshop on ELECTRON LINAC AND STRECHER FOR THE NEXT PLAN AT KAKURIKEN, Sendai, 1983, pp.91-101