PLA-93-6

93/7/29

# 1 GeV リニアック検討資料 1 GEV LINAC DESIGN NOTE

題目(TITLE)

UHFクライストロン電源の大電力試験

著者(AUTHOR)

川村真人 穴見昌三 小野正明 工藤喜久雄 久保忠志 久保田親 高崎栄一 竹中たてる 木原元央

## 概要(ABSTRACT)

Modurating-anode type UHF klystrons will be used as rf power sources for an RFQ linac and drift-tube-linacs (DTL) in the JHP. We designed and constructed a prototype of the power supplies which provide high-voltage pulse power to the klystrons. A high-power test of the prototype was carried out using a UHF klystron (THOMSON TH2134) as a load. In this report, the test results are described.

KEY WORDS: Ion Source, RFQ, DTL, Magnet, Monitor, Beam Dynamics, Transport, Vacuum, Cooling, Klystron, Low Level RF, High Power RF, Modulator, Control, Operation, Radiation, Others

高エネルギー物理学研究所 KEK

## HIGH-POWER TEST OF A PROTOTYPE OF POWER SUPPLIES FOR UHF KLYSTRONS

M. Kawamura, S. Anami, M. Ono, K. Kudo, T. Kubo, C. Kubota, E. Takasaki,

T. Takenaka, and M. Kihara

KEK, National Laboratory for High Energy Physics

1-1 Oho, Tsukuba - shi, Ibaraki - ken, 305

## ABSTRACT

Modurating-anode type UHF klystrons will be used as rf power sources for an RFQ linac and drift-tube-linacs (DTL) in the JHP. We designed and constructed a prototype of the power supplies which provide high-voltage pulse power to the klystrons. A high-power test of the prototype was carried out using a UHF klystron (THOMSON TH2134) as a load. In this report, the test results are described.

UHFクライストロン電源の大電力試験

#### 1. はじめに

JHP1GeV陽子リニアックのうちRFQリニアッ クおよびドリフトチュープリニアック(DTL)用RF 源としてUHF帯のモジュレーティングアノード型クラ イストロンが採用される。我々はそのクライストロンに 高圧パルス電力を供給する電源を開発した<sup>(1)(2)</sup>。そし てその実負荷試験は、UHF帯クライストロンとして入 手したトムソン社のTH2134を用い、その最大定格であ るカソード電圧93kVで行なった<sup>(3)</sup>。

本報告書では、当初の設計から変更を行なった部分に ついて述べたのち、クライストロン接続前に行なったク ローバ試験の結果、およびクライストロン接続後の大電 力試験の結果を報告する。

クライストロン電源の全体写真を図1、図2に、その 回路図を図3に示す。

#### 2. クローバ動作時の対策

クローバが動作するとき、クローバ回路には立上りの 速い大電流が流れる。一例として、当初の設計時の回路 で無負荷のとき、直流電圧 40 kV で動作中にクローバ回 路を短絡すると、短絡回路を流れる電流の立上りは 10 µ s で 7000 A に達した(図4参照)。クライストロン電源 の主回路は+側をクライストロンタンクに接続し、種々 のきょう体や電源、モジュールのグランドとともにケー ブルを介して接地しているが、上記のような電流が流れ ると主回路のグランドと他のグランドとの間に瞬間的に 電位差が生じることになり、その結果回路素子や外部に 影響を与える恐れがある。特に、主回路のグランド側に クライストロンカソード電流の電流値および波形観測用 として 0.02Ω のシャント抵抗を用いているが、シャント 抵抗出力を小電力のモジュールに入力しており、クロー パ動作時に主回路のグランドとモジュールのグランドと の間に大きな電位差が生じると、モジュール内の素子に 過電圧がかかって破損する恐れがある。実際直流電圧 40 kV でクローバを動作させると、クローバ盤内のシャント 抵抗出力ケーブルと制御盤のグランドとの間には最大約 2 kV で周期が 3μs 程度の電位差の変動が見られ(図 4 参 照)、またA V R 盤内のシャント抵抗出力部につながる 絶縁アンプが破損した。

対策として、大電力部ではクローバ電流を減少させる ためクローパ盤内ー側に抵抗を挿入した。抵抗値はクロ ーバ動作時の消費エネルギー等を考慮して 2Ω とした。

また、小電力部ではシャント抵抗出力ケーブルとモジュ ールのグランドとの間にコンデンサを挿入して電位差変 動の速い成分を取り除くようにした。

これらの対策を行なった後、もう一度試験を行なった が、直流電圧 60 kV でクローバ回路を短絡したときに再 びA VR 盤内の絶縁アンプが破損した。コンデンサバン クには 6Ω の抵抗があり(図3参照)、上記のクローバ 盤内の抵抗 2Ω と合わせるとコンデンサバンクのコンデ ンサに蓄積された電荷の放電には十分だが、ケーブルに 蓄積された電荷に対しては 2Ω では少ないと見られる。 そして小電力部で種々の対策を試みた結果、信号ライン に直列抵抗を追加し、さらに絶縁アンプ入力とモジュー ルのグランドとの間に ZNRを、入力の2線間にツェナ ーダイオードをそれぞれ追加(図5参照)すると電位差

1

変動がクランプされ(図6参照)、以後直流電圧 93 kV (クライストロンの最大定格値)でクローバが動作して も絶縁アンプは破損しなかった。

その後、制御盤内のモジュールにも同様の対策を施し て現在に至っている。

3. その他の製作後の変更点

設計の段階ではクライストロンの候補としてトムソン 社のTH2134 とリットン社のL5773 が挙がっていて未確 定であり、どちらのクライストロンの要求も満足するよ うに、モジュレーティングアノード電圧(以下、Mアノ ード電圧とする)の最大値がカソード電圧の60%を越え ないように設計し、分圧抵抗の値をクライストロンのコ レクタ側 30 kΩ、カソード側 100 kΩ とした。そして最 終的にTH2134 に決定し、定格がカソード電圧93 kV、 Mアノード電圧77 kV(カソード電圧の82.8%)であり、 上記の分圧抵抗の値ではMアノード電圧の定格値を満足 しないため見直しが必要となった。そして分圧抵抗のカ ソード側を設計当初のものと同タイプで抵抗値が最大の ものに変更して 220 kΩとした。

クライストロン短絡時にクライストロンに流れ込むピーク電流を制限する抵抗を、設計当初は6Ω としていた が、さらに電流を減らすために大きくした。この抵抗は オイルタンク内に設置されるため、タンク内部のスペー スなどを考慮して 27.5Ω(330Ω、12 - parallel)とした。

Mアノード逆バイアス電源の出力は設計当初、タップ の切替により DC - 1.0 kV、- 1.2 kV、- 1.4 kV を選択でき るものとしていたが、クライストロン TH2134 からの要 求に合わせ DC - 2.0 kV、- 2.5 kV、- 3.0 kV を選択できる ように変更した。

4. クローバ試験

クライストロンを接続する前に短絡試験器を用いてク ローパ試験を行なった。短絡試験器内には負荷として直 径 0.35 mm の銅線が備えられている。図7にクローバ試 験時の出力波形の一例を示す。カソード電圧は 91 kV で ある。負荷短絡後5 μs以内にクローバが動作し、銅線は 切れなかった。これは負荷に流れ込むエネルギーが 10 J 以下であることを示し、製作時の仕様を満足している。 クローバ回路に流れる電流および短絡試験器に流れる電 流のピーク値はそれぞれ約 11400 A、約 1200 A である。

5. 大電力試験

上記の変更および試験を行なった後クライストロンを 接続して大電力試験を行なった。設定条件はカソード電 圧 93 kV、パルス幅 600 µ s、繰り返し 10 pps で、クラン プ電源はOFFである。図8 から図1 2 に各部分の波形 を示す。

図8はクライストロンビーム電流およびMアノード電 圧で、波形から観測される各々の peak - bottom の値は 40 A、79 kV であり、Mアノード電圧の値から逆バイアス電 源出力3kVを除いた値とビーム電流値を用いて計算され るクライストロンのパービアンスは1.91×10°である。 ちなみにカソード電圧の値を様々に変えたときのパービ アンスの平均値は1.8×10<sup>4</sup>である。Mアノード電圧に ついて、立上り時定数は23±3µs、立下り時定数は178 ±7µsとなり、フラットトップの幅は約460µsである。 これらのデータから、図3に示すような浮遊容量C.は約 1000pFと見られる。電子管用補助電源およびMアノード 逆バイアス電源を導体のケースの中に収納しており、こ のケースとオイルタンクとの間にできる浮遊容量がC,の 主な要因になっていると考えられる。ビーム電流の波形 で顕著に見られるのだが、パルス内で右下がりになって いる。これはクランプ回路のコンデンサー(0.68µF)の 充電により、Mアノード電圧が減少するためである。

図9および図10はMアノード電圧およびカソード電 圧である。カソード電圧が歪んでいるのは平滑コンデン サ(10.8μF、図3参照)の充放電によるものであり、そ の変動幅は約4kVである。

図11、図12はMアノード電圧およびMアノード電 流、電子管電流であり、パルス出力中にMアノード電流 と電子管電流はそれぞれ約160mA、約500mA流れてい ると見られる。

#### 7. まとめ

上に述べたようにクライストロン負荷をつないでの電 源の大電力試験を行ない、所期の性能を満たしているこ とが確認された。今回は触れていないが、繰り返し50 pps での試験も行なっており、性能も確認している。

今後の方針は、近いうちにMアノード電源の2台目を 制作し、1台のカソード電源で parallel に運転を行なうこ ととする。そしてクライストロン出力をキャビティに導 入し、陽子の加速実験を行なう予定である。

#### 参考文献

(1)大型ハドロン計画推進作業部会編、「大型ハドロン計画陽子リニアックワーキンググループ報告II」第6章7節、JHP-14, KEK-INTERNAL 90-16, 1990.

(2) M.Kawamura et al., 第15回本研究会予稿集(1990)、p.147.

(3) M.Ono et al., "432-MHz RF Source For The JHP Proton Linac", submitted to 1993 Particle Accelerator Conference, Washington, D.C., U.S.A..



図1. 左よりコンデンサバンク、降圧変圧器、高圧直 流電源、右奥高圧受電盤



図2. 左より制御盤、クローバ盤、クライストロンTH 2134 およびMアノード電源タンク



図3. クライストロン電源回路図



 図4.クローバ動作時の波形(カソード電圧 40 kV)
上:クローバ電流(1600 A / div.)
下:クローバ盤内シャント抵抗出力ケーブルと 制御盤きょう体との電位差(500 V / div.)
5µs / div.





 $5 \mu s / div.$ 

2



下:クローバ電流(1600 A/div.) 5µs/div.



図8.上:クライストロンビーム電流(8 A/div.) 下:Mアノード電圧(20 kV / div.) 200 µ s / div.



図9.上:Mアノード電圧 (20 kV/div.) 下:カソード電圧 (10 kV/div.) 200 µ s/div.



図10.同上 20ms/div.



図11. 上:Mアノード電圧 (40 kV/div.) 下:Mアノード電流 (200 mA/div.) 200 µ s/div.



図12.上:Mアノード電圧(40 kV/div.) 下:電子管電流(1 A/div.) 200 µ s/div.