LOW POWER RF FIELD TUNING OF A FOUR-VANE TYPE RFQ FOR THE JHP

Akira UENO and Yoshishige YAMAZAKI National Laboratory for High Energy Physics, KEK 1-1 Oho, Tsukuba-shi, Ibaraki-ken, 305, Japan

ABSTRACT

A 432 MHz four-vane type radio-frequency quadrupole (RFQ) linac stabilized with π -mode stabilizing loops (PISLs) is under construction as a preinjector linac for the Japanese Hadron Project (JHP). It was designed to accelerate a 20-mA H⁻ beam from 50 keV to 3 MeV with a 3 % duty factor. In the RFQ, we obtained the uniform distribution within ± 1 % both longitudinally and azimuthally by adjusting the positions of dummy tuning plungers. The sizes of stab tuners and the standard positions of movable tuners were thus determined to reproduce the obtained field distribution.

JHP用4ヴェイン型RFQの低電力試験

1. 序

大型ハドロン計画(Japanese Hadron Project : JHP)の初 段加速器として使用する目的で、共振周波数432MHzの高 周波四極リニアック(radio-frequency quadrupole linac : RFQ)を製作中である[1, 2, 3]。このRFQは、ピーク値 20mAのH⁻ビームを50keVから3MeVまで加速するように 設計されている。投入される高周波電力のデューティは、 通常のRFQに比べて高く、3%(パルス幅600 μ sec、繰り返 し50Hz)である。これらの設計値は、JHP全体のビーム光 学の検討を行って決定された。RFQ内の最大表面電場が Kilpatrick限界の1.8倍以下という条件で、これらの要求を 実現するためには、RFQの長さが約2.7m(高周波の自由空 間波長の約4倍)必要になる。

このように長い4 ヴェイン型RFQでは、次に示す2つの 理由から、二極モードの混合を防ぐための安定化構造が必 要となる。

(1) いくつかの二極モード(TE110-, TE11-とTE112-モー ド)の共振周波数と加速モード(最低次の四極モード: TE210-モード)の共振周波数が近いため、僅かな機械加工 誤差や非対称な熱変形により、これらの二極モードが、加 速モードと混合する[4]。

(2) 混合した二極モードは、ビームを偏向し、横方向ア クセプタンスを減少させるので、ビーム光学に大きな影響 を及ぼす。

従って、現在運転中の4ヴェイン型RFQのほとんどが、 ヴェイン結合環(vane coupling ring: VCR)と呼ばれる安 定化構造を採用し、二極モードの混合を防いでいる[5]。 高デューティRFQでは、VCR上での発熱による温度上昇を 押えるため、VCRを水冷しなければならない。しかし、 VCR用水冷管の製作は、VCRが複雑な形状をしているた め非常に難しい。カナダのチョークリバー原子核研究所 (CRNL)で、VCR付4ヴェイン型RFQを使用して、連続 (CW)運転で陽子の加速に成功した例があるが[6]、この CW-RFQの長さは短い(高周波の自由空間波長の約1.3 倍)。このCW-RFQに使用された2対の水冷管付VCRは、 2つの空洞端部付近でヴェインに溶接されている。JHP用 RFQのように長いRFQでは、空洞端部から離れた位置にも 数対のVCRが必要となり、CW-RFQで用いられた方法を用 いることはできない。

4 ロッド型RFQのような、二極モードが存在しない4 ヴェイン型以外の構造も考案されている[7]。しかし、こ れらの構造は、数十MHz以下の空洞を4ヴェイン型で製作 すると径が大きく(1m以上)なるので、RFQを製作しや すい大きさにするために考案されたものである。このた め、4ロッド型RFQに使用されるロッドのように、4ヴェ イン型以外の構造に使用される要素には、高い周波数では 小さくなりすぎて製作が難しくなるものがある。さらに、 4ヴェイン型以外の構造には、4ヴェイン型に比べ電流が より集中している部分があり、発熱もその部分に集中す る。従って、4ヴェイン型以外の構造は、4ヴェイン型に 比べQ値も低くなる。

JHP用の長いRFQに要求される高い共振周波数で、高い デューティという二つを同時に実現するために、我々は、 新しい4ヴェイン型空洞の電磁場を安定化する方法(モード安定化ループ:PISL)を考案した[8,9]。この方法 では、隣合う2つの1/4空洞の組の各々は、導体の閉 ループを使って磁気的に結合される。この結合により、全 ての二極モードの共振周波数を、加速モードの共振周波数 より十分に高くし、加速モードと二極モードの混合を防ぐ ことができる。MAFIA[10,11]を用いた3次元高周波電磁 場解析の結果、最適化されたPISLは、VCRより次ぎの点 で優れている:(1)容易な製作、(2)高いQ値、(3)より一様 な電場分布。PISLのこれらの長所と安定化効果が、低電力 試験モデルにおける測定でも検証されたので[12]、PISLを JHP用RFQに採用することにした。

この論文では、JHP用プロトタイプRFQについて行った 低電力高周波電磁場調整の結果について述べる。

2. 低電力高周波電磁場調整

図1に、1対の水平方向PISLがある位置における空洞の 断面図を示す。直径5mmのロッドが、ヴェインに開けられ た直径15mmの孔を通して第一と第四1/4空洞に渡って 挿入されている。この時、ロッドと2つの1/4空洞の壁 により、導体の閉ループが形成されている。この閉ループ がPISLであり、これら2つの1/4空洞を磁気的に結合す る。第二と第三1/4空洞に挿入されたロッドもPISLを形 成している。冷却水のシールが空洞の外で高周波電流のコ ンタクトと分離して行うことができるので、PISL用ロッド の挿入はVCR用リングのヴェインへの取り付けよりも非常 に容易である。参考文献8に述べられているように、全て の二極モードの共振周波数を高めるためには、数対の垂直 方向PISLも必要である。図1を90°回転させると、1対の 垂直方向PISLがある位置における空洞の断面図になる。 ビーズ摂動法を用いて各1/4空洞内の磁場分布を測定す るために使用するビーズの位置も図1に示されている。

図2に、チューナ、カップラー及びモニターを設置する 前の空洞の長手方向の外観図を示す。この図からわかるよ うに、8対の水平方向PISLと8対の垂直方向PISLが設置 されている。また、この空洞には、20箇所の真空ポート (V)、8箇所の可動チューナ・ポート(Tm)、10箇 所のスタブ・チューナ・ポート(T)、2箇所のカップ ラー・ポート及び20箇所のループ・モニター・ポートが 設けられている。計18箇所の可動チューナ・ポートとス タブ・チューナ・ポート (TmとT) にマイクロ・メータ付 き調整用ダミー・プランジャーを設置し、低電力高周波電 磁場調整を行った。この調整の間、2箇所のカップラー・ ポート (C) にはダミー・カップラーを、20箇所のルー プ・モニター・ポート (M) にはループ・モニターを設置 した。調整後に得られたダミー・チューナの位置を基に、 スタブ・チューナの大きさと可動チューナの基準位置を決 定する。カップラーの先端ループ形状もダミー・カップ ラーを用いて決定される。

最初に、四極モード(TE21nモード)と2つの縮退が解 けた二極モード(TE11n-AとTE11n-Bモード)の分散曲線 を測定した。測定結果を図3に示す。この図からわかるよ うに、PISLにより加速モード(TE210モード)と二極モー ドとの周波数差は、27MHz以上に広がっている。この測定 の間、全てのダミー・チューナは、それらの効果がなくな る位置に設定されていた。

この時測定された加速モードの共振周波数は、設計値よ り1.14MHd低かった。この設計値は、MAFIAを用いた解析 結果と低電力試験モデルの測定結果を基に計算されたもの である。設計値と測定値の差の内、0.8MHzは、水冷管を 空洞に溶接したときに生じた変形によるものでる。残りの 小さな差(0.34MHz)は、機械加工誤差及びMAFIAを用い た解析の計算誤差によるものと考えられる。

次に、ビーズ摂動法を用いて4つの1/4空洞内の磁場 分布を測定した。ダミー・チューナを調整する前の測定結 果を図4aに示し、ダミー・チューナ調整後の測定結果を 図4bと図4cに示す。ビーズ摂動法で測定される周波数シ フトが磁場強度の自乗に比例するので、図4は磁場強度の 自乗の分布を表している。これらの周波数シフトは、直径 4.5mmのアルミ製のビーズが各1/4空洞内を通過する際 に引き起こされたものである。なお、ダミー・チューナ調 整後、加速モードの共振周波数は、高周波源の設計周波数 (432MHz) に一致させた。

図4で、各1/4空洞の16箇所に鋭いピークが観測されている。これらは、PISL用のロッドに近い位置で、局所的に変形した磁場分布を表している。図1に示されているように、ビーズとロッドの最短距離は、非常に近く約7mmである。磁場分布は、同様にして、真空ポート、ダミー・カップラー及びダミー・チューナの近くでも変形される可能性がある。磁場分布の長手方向での傾き量(四極の高次モードの混合量)や二極モードの混合量を正確に評価するためには、これらの局所的な影響を排除しなければならない。そこで、4つの1/4空洞内の磁場強度はループ・モニターの位置で比較することにした。

図4aからわかるように、ダミー・チューナ調整前で も、分布はすでにかなり一様である。この分布の長手方向 での傾き量は、+6%から-10%の範囲内に納まっている。 (磁場は、+3%から-5%の範囲で傾いている。)ヴェイン 間静電容量は、ヴェイン・モデュレーションの形状に応じ て異なるため、長手方向で非一様になる。この非一様性 が、磁場分布が傾いている主な原因と考えられる。一方、 4つの1/4空洞内の分布の差は、±2%程度である。 (磁場強度の差は、±1%程度である。)この値は、低電 力試験モデルで測定された値よりも1.3倍大きい。このプ ロトタイプRFQは、水冷配管の溶接を除くと、低電力試験 モデルと同様の方法で製作されている。従って、溶接によ り加速モードへの二極モードの混合量が僅かながら増加し たと考えられる。

図4bと図4cに示すように、ダミー・チューナ調整後、 長手方向での分布の傾き量は、±2%以下に改善された。 (磁場分布の一様性は、±1%以下である。)図4cでは、 詳細を示すために、各分布を分離し、縦軸も拡大して示し ている。各ダミー・チューナの位置で観測されるピークの 高さは、各々のチューナの挿入量に比例している。4つの 1/4空洞内の分布の差も、±1%以下に改善されてい る。(磁場強度の差は、±0.5%以下である。)これは、加 速モードへの二極モードの混合量が0.5%以下であることを 意味する。

加速モードのQ値の測定値は、6950で、低電力試験モデ ルで測定された値6800より僅かながら改善されていた。



における空洞の断面図。

-146-

観図。

3. 結び

ダミー・チューナを使用して、JHP用プロトタイプRFQ の低電力高周波電磁場調整を行った。磁場分布の一様性が ±1%以下で、共振周波数を高周波源の設計周波数に一致 させることができた。この時、加速モードへの二極モード の混合量は、0.5%以下であった。

今後、対応するダミー・チューナの大きさに合わせて加 工したスタブ・チューナと可動チューナをRFQに設置した 後、ビーム試験を行う予定である。

参考文献

- [1] A. Ueno and Y. Yamazaki, Proc. 1990 Lin. Accel. Conf., LANL report, LA-12004-C, 1991, pp.329-331.
- [2] Y. Yamazaki and M. Kihara, Proc. 1990 Lin. Accel. Conf., LANL report, LA-12004-C, 1991, pp.543-547.
- [3] F.Naito et al., "JHP 1GeV 陽子リニアックの構成要素の 開発", this meeting.
- [4] A. Ueno, Y. Mori, A. Takagi, C. Kubota and Y. Yamazaki, Proc. 1990 Lin. Accel. Conf., LANL report, LA-12004-C, 1991, pp.60-62.
- [5] H. R. Schneider and H. Lancaster, IEEE Trans. Nucl. Sci., NS-30 (4), 1983, pp.3007-3009.
- [6] G. M. Arbique, B. G. Chidley, G. E. McMichael and J. Y. Sheikh, Proc. 1988 Lin. Accel. Conf., CEBAF-Report-89-001, 1989, pp.91-93.
- [7] H. Klein, IEEE Trans. Nucl. Sci., NS-30 (4), 1983, pp.3313-3322.
- [8] A. Ueno and Y. Yamazaki, Nucl. Instr. and Meth. A300, 1991, pp.15-24.
- [9] A. Ueno, T. Kato and Y. Yamazaki, Proc. 1990 Lin. Accel. Conf., LANL report, LA-12004-C, 1991, pp.57-59.
- [10] T. Weiland, Part. Accel. 17, 1985, pp.227-242.
- [11] R. Klatt, F. Krawczyk, W. R. Novender, C. Palm and T. Weiland, Proc. 1986 Lin. Accel. Conf., SLAC report, SLAC-303, 1986, pp.276-278.
- [12] A. Ueno and Y. Yamazaki, Proc. 1992 Lin. Accel. Conf., AECL-10728, 1992, pp.713-715.

٢

2

()433.55мни́2

Mode Number

(arb

₽

3

n

 \triangle D(TE11n-A) \bigcirc Q(TE21n)

D(TE11n-B)

457.65MHz

457.32MHz

430 Ф430.39мн2

500

490

480

470

460

450

440

420

0

(MHZ)

Frequency





1

b,c: ダミー・チューナ調整後の分布。詳細を示すために、図4c では各分布を他と分離し縦軸を拡大して表示。