JAERI-Conf 94-003

21-P8

DEVELOPMENT OF RECIRCULATING RF PULSE COMPRESSION SYSTEM (II)

Seiya YAMAGUCHI, Atsushi ENOMOTO, Shozo ANAMI, Hirofumi HANAKI, Yuji OTAKE ,Takao OOGOE, Kazuhisa KAKIHARA and Isamu SATO

KEK, National Laboratory for High Energy Physics, 1-1, Oho, Tsukuba, Ibaraki, 305

ABSTRACT

Development of an S-band RF pulse compression system using a traveling-wave resonator is underway to increase the energy of the PF 2.5 GeV linac up to 8.0 GeV for the KEKB project. Experiments using a low-power model are described in which peak output power of 5.55 is obtained.

環流型RFパルス圧縮システムの開発(II)

1. はじめに

KEKB計画における入射器のエネルギー増強は,加速 器の延長,高周波源の増強ならびにパルス圧縮法の採用 により達成される計画である.パルス圧縮法としては, SLEDにかわるものとして,構造が単純で安価であると いう特長を持つ,進行波環流型空洞共振器を用いる方法 の開発を昨年度より開始し[1],これまでに,空洞等の設 計,低電力モデル(アルミニウム製および銅製)の製作, および低電力試験を行ない,予想されるパルス圧縮性能 (ピーク電力増倍率で5.96倍)に近い値を達成できること が示された.また,周波数調整機構,周波数離調機構の 実証試験も行なった結果,実用に耐える機能を持つこと がわかった.ここでは,低電力試験の結果について報告 する.

2. 低電力試験

図1にコールドモデル(銅製)の写真を示す.全体は, 内筒,外筒,天板および底板から成る空洞,ならびに導 波管から構成されている.周波数調整用チューナーは, 側面に5個,反射特性調整用スタブは,天板に3個設けた. 方向性結合器近くの天板には,空洞を離調するための棒 (アルミニウム製,10mm⁴x100mmL,2本)が挿入できる ようになっている.空洞内面は,ダイヤモンドバイトに より切削し,十分滑らかな表面粗度を得た.

低電力試験を始めるにあたって、まずはじめにすべき ことは、目的のモード(いまの場合、TE620)を見つけだ すことである。そのために、まず、そのモードが存在し ていそうな周波数付近での共振曲線を測定し、計算値と 比較した.図2の(a)が計算値、(b)が測定値である(導波管 と空洞は、磁場結合しているのでTMモードは励振され ない). 各共振ピーク間の間隔からみて, f=2854.60MHz の共振ピークがTE620のものと思われる. なお、同図に おいて、TE620以外のモードの共振曲線がダブルピーク になっているのは(TE811とTE512は主ピークと副ピーク が完全に分離している),各モードの共振周波数におい て、リング内の不整合による後進波が存在する(十分小 さくない)ためである[2]. TE620で存在しないのは、こ のモードで整合がとれるようにスタブを調整したため. 次に、プローブアンテナ(TE20の腹の位置に取り付けた) により空洞を励振した場合、2本のアンテナの位相差が 180度となるように調整すると、図2で6本あった共振ピ ークのうち4本が消えて、2本だけ(右から2番目と3番目) が残る. この2本はTE620とTE521と思われる. また, "TE620"モードの電場のz成分の径方向分布E(r)をビード 摂動法(5mm¢のマコールを使用)により測定したところ, TE620モードのEの径方向分布とよく一致した.以上の 結果より2854.60MHzのピークがTE620であると結論で



図1 環流型RFパルス圧縮器(コールドモデル).



きる.

テーパー導波管の長さは以下のようにして決めた. 図 3のようなテーパー導波管の反射係数は,参考文献[3]の (16)式で与えられる. $a_i=58.22$, $a_z=72.1$ [mm] に対するL とVSWRの関係を同図に示す. 黒丸は,高周波ストラク チャ・シミュレータ HFSSによる計算結果である. これ より, L=273 [mm] に選んだ(VSWR=1.07). 次に,狭幅 の導波管の長さ(図4のd)は,空洞を離調してdと VSWRの 関係を測定し, VSWRの値が最小になるようにdを選んだ.

空洞(銅モデル)のQ値および結合係数βの測定結果は, 以下のようであった(図5(上の曲線)参照).

 $Q_{L} = 12,019,$

 $\beta = 2.59$,

Q₀=43,156(理論Qの74%).

空洞内壁の表面粗度(peak to valley)は、内外筒で2.3S, 天板,底板で0.08Sであった.天板,底板の表面粗度が 1.7Sの場合もQ値は、同程度であった.このことから、 Q値低下の原因は、主に、内外筒と天板,底板の接触不 良であると判断した.実機では、ろう接を行なうのでQ 値は改善されると思われる.また、βの値は、設計値3.8 よりも小さいが、アイリスの直径Dの値を最も大きい値 32 mm (アイリス周囲のRを1 mmとした場合)にしても





2.59にしかならず,これ以上大きくするには,アイリス を楕円にするなどの方法が必要となるが,βの値がこれ だけ小さくても,エネルギー利得の低下は,わずか (2.8%)であるので(図6参照),とりあえず,βはこのまま にしておくことにする.

導波管入口からみたVSWRの値は, 天板に設けたスタ プを調整することにより, 1.1以下にすることができた. 外径, 内径は, それぞれ, 50, 20 mmである. スタブの 間隔は75°(5/4波長に相当)とし, 全体の角度(導波管に 対する)は, 天板を回転させ, VSWRが最小になるように 選んだ. 図7にスタブを調整中の規格化入力インピーダ ンスの変化を, 図5(下の曲線)に調整終了時の空洞の反射 特性を示す.

周波数調整機構(ダイヤフラムの外径,内径は,それ ぞれ,80,20 mmである)の効果の測定結果は,図8のよ うになった. $\Delta f/\Delta t$ は,±100 kHz/mm であり, Δt の最大 変化量は1 mm 程度であったので(それ以上動かすとスタ プで反射をとりきれなくなる),1個のチューナーで調整 可能な周波数は±70 kHz ということになる.必要な周波 数調整幅を±300 kHz とすると,この寸法のチューナー を4個使用するか,ダイヤフラムの径を大きくする必要 がある.なお,チューナーのピッチは1 mm であるから,



1/100回転当たりの周波数変化は、1kHzである.

空洞にパルス信号を入力した場合の応答を図9に示す. パルス幅および位相反転時刻は、それぞれ、3.8µs, 3.2µsとした.上から順に、入射波、透過波、反射波の 波形である.ピーク電力増倍率は5.55であった(オシロ スコープの出力が小さくみえているのは、このとき使用 した電力では検波器の入出力特性が線形ではないため). この値は計算値5.96(=5.2441³)よりも約7%小さいが、Q 値が理論値よりも約24%小さいためと考えられる.

3.まとめ

入射器エネルギー増強のためのRFパルス圧縮器として, 進行波環流型パルス圧縮器を設計し,コールドモデル (アルミニウム製および銅製)を製作した.低電力試験の 結果,予期されたパルス圧縮性能を持つことが示された. 今後,大電力モデルの設計,製作を行ない,テスト・ス タンドの製作とそれを用いた大電力試験,電子ビームを 用いた加速試験を行なう予定である.

参考文献

[1]山口,他 第18回リニアック技術研究会報告 (1994), pp.222-224.



図7 スタブ調整による規格化入力インピーダンスの変化.



図8 周波数調整機構の効果.



図9 パルス応答。

- [2] F.J.Tischer, IRE Trans. PGMTT, Vol. MTT 5 No. 1, (1957), pp. 51-56.
- [3] R.C.Johnson, IRE Trans., vol. MTT-7, (1959), pp. 374-378.