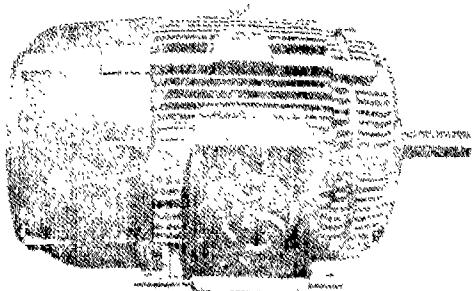


電動機의 電氣節約

Energy Saving Method of Motors

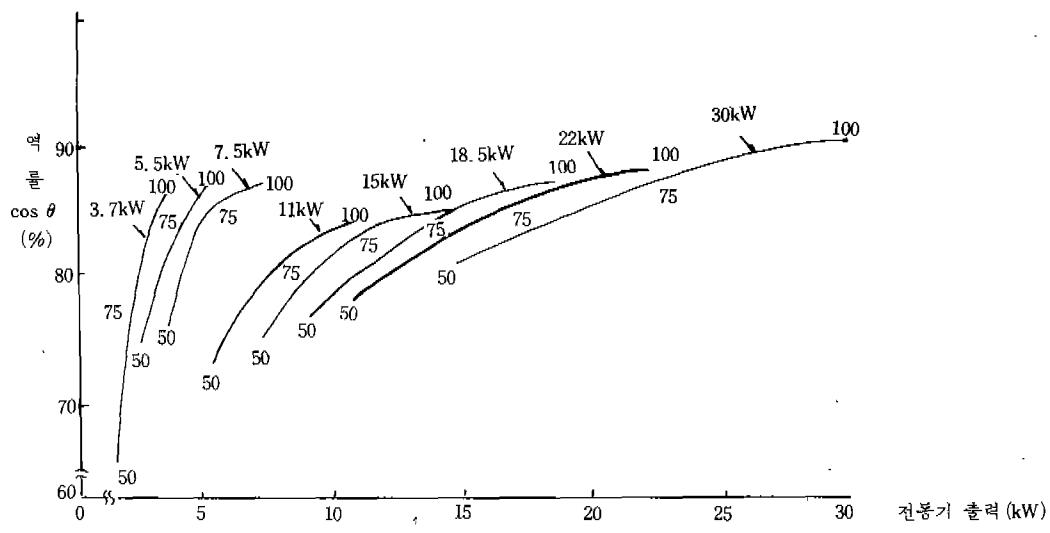


朴 鎬 哲
에너지管理公團

工場에서의 電力使用은 各種 機械設備의 電力源이 되고 있는 電動機에서의 電力消費比重이 매우 높다. 따라서 電動機의 電氣節約 노력이 주목되고 있다. 電動機는 電氣エネルギー를 動力エネルギー로 變換하는 設備로 그 種類와 特性도 매우 다양하여 또 電動機가 子동시키는 機械設備도

各各 特性이 있어서 電氣節約을 위해서는 各設備의 全體적인 特性과 技能의 檢討가 필요하다.

그러나 대부분의 경우는 電動機負荷를 조작, 관리하는 作業者들에게 作業管理面에서 電氣節約 노력은 기대할 수 없을 뿐 아니라 設備의 選定時에도 性能(效率), 特性, 신뢰도 등 品質보



〈그림 1〉 電動機의 부하별 역률관계

다는 가격이 낮은 低性能의 電動機 附着이 많고 또한 전동기가 구동하는 機械部門의 軸動力 減少를 위한 研究, 檢討가 부족한 點 등의 문제점을 갖고 있다.

이러한 점에서 本文에서는 電動機의 적정 관리와 選定, 機械設備의 制御特性을 檢討해 본다.

1. 負荷力率 改善

電動機는 誘導負荷로서 定格負荷에서는 보통 力率이 80% 程度되지만 低負荷에서는 그림 1과 같이 力率이 극히 낮아진다. 따라서 各電動機에 적정 용량의 콘덴서를 개별로 부착하여 力率을 改善함으로써 線路, 變壓器에서 발생되는 주울 熱損을 最少화하도록 해야겠다.

各 容量에서 적정 콘덴서 용량은 표 1과 같다.

2. 配線 積기의 適定化

電線에서의 損失은 電流密度와 관계된다. 일

〈표 1〉 전동기 용량별 적정 콘덴서 용량

出力 [kW]	콘덴서 용량	
	μF	kVA
0.4	15	0.23
0.75	20	0.30
1.5	30	0.45
2.2	40	0.60
3.7	50	0.75
5.5	75	1.13
7.5	100	1.51
11	150	2.26
15	200	3.02
22	300	4.52
37	500	7.54
40	500	7.54
45	600	9.04
55	750	11.30

반적으로 電線의 積기선정은 電線의 許容電流表에서 決定하는 것이 보통이나 電線의 길이가 긴 경우에는 캘빈의 經濟的 積기 선정법에 依하는 것이 效果의이다.

캘빈의 法則은 電線의 單位 길이를 基準으로 해서 1年間 電線에서 發生하는 損失電力의 金額과 設置時 單位 길이의 投資費에 對한 이자 및 상각비 등의 경비가 동일하게 되는 積기를 配線하는 方式이다.

3心 600[V] CV 케이블의 경우 物價表에 의한 대략의 電線價格은

(電線 1m當價格) = $78 \times (\text{電線截面} \text{mm}^2) + 400$ 원 으로 된다. 반면 電線 1m에서 發生되는 손실은 (電線 1m當 損失電力) = $I^2 R \times 10^{-3}$ [kW]

$$= I^2 \cdot \frac{1}{55} \cdot \frac{1}{A} \times 10^{-3} [\text{kW}] \text{이다.}$$

따라서 金額은

① 電線 1m當 投資費에 대한 이자 및 상각비 등의 費用

$$W_1 = (\text{電線價格}) \times (\text{이자 및 상각비 比率}) \\ = (78A + 400) \times P [\text{원}/년]$$

② 電線에서 發生되는 年間 損失電力의 金額

$$W_2 = (\text{損失電力}) \times (\text{年間稼動時間}) \times (\text{電力單價})$$

$$= (I^2 \cdot \frac{1}{55} \cdot \frac{1}{A} \times 10^{-3}) \times H[\text{h/y}] \times M[\text{W/kWh}]$$

따라서 $W_1 = W_2$ 일 때

$$(78A + 400)P = I^2 \cdot \frac{HM}{55A} \times 10^{-3}$$

이를 정리하여 단면적 $A[\text{mm}^2]$ 을 구하면

$$78A^2 + 400A - \left(\frac{I^2 HM}{55P} \times 10^{-3} \right) = 0 \\ A = \frac{-200 + \sqrt{200^2 + 78 \times \left(\frac{I^2 HM}{55P} \right) \times 10^{-3}}}{78} [\text{mm}^2]$$

가 된다. 만일 계산결과 最大電流가 電線의 許容電流를 넘게 되면 허용전류에 의해 決定한다.

(계산예) 220[V], 50[HP] 電動機의 平均負荷가 80[%]이고 가동시간은 6000[h/y], 이자율 15[%], 상각비 10[%]일 때 경제적 電線積기는? (단 45[W/kWh]이고, 평균역률은 75[%])

$$\text{최대전류} = \frac{37}{\sqrt{3} \times 0.22 \times 0.8} = 121.4 \text{ [A]}$$

$$\text{평균전류} = \frac{37 \times 0.8}{\sqrt{3} \times 0.22 \times 0.75} = 103.6 \text{ [A]}$$

$$A = -200 + \sqrt{200^2 + 78 \times \frac{103.6^2 \times 6000 \times 45}{55 \times (0.1+0.15)} \times 10^{-3}} \\ = 49.48 \Rightarrow 50 \text{ [mm}^2]$$

따라서 최대전류 121.4[A]의 허용전류에 의하면 38[mm²]程度로 가능할 수 있으나 경제적인 면에서 50[mm²] 전선을 配線도록 한다.

3. 電圧の制御

電動機의 損失은 銅損과 鐵損이 内部에서 發生되는 損失의 85% 程度를 차지하고 있다.

銅損은 固定子 權선과 回轉子에서 전류의 흐름에 따른 抵抗損으로 보통 負荷電流의 제곱에 比例하고 負荷의 토크가 電圧에 대하여 일정하다면 전압의 제곱에 逆比例한다고 볼 수 있다.

한편 철손은 회전자계에 의해서 發生하는 히스테리시스損과 涡電流損으로 전압의 제곱에 비례한다.

$$W = (k'_1 + \frac{k'_2}{f}) V^2 + (r_1 + r'_2) \frac{\omega_0^2 T^2}{3 V^2} \text{ [W]}$$

k'_1, k'_2 : 와전류, 히스테리시스 손실정수

r_1, r'_2 : 각상의 1차, 2차의 1차 환산 저항치 (Ω)

ω_0 : 회전자계 각속도

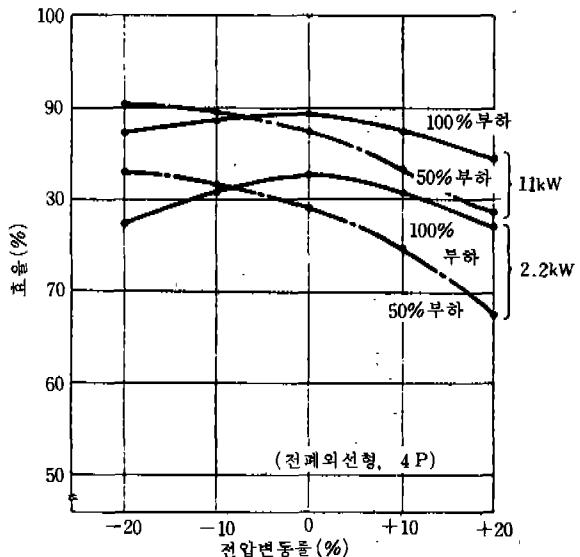
f : 전원주파수

T : 발생 토크

이를 미분하여 $dw/dv = 0$ 인 조건을 구하면

$$V = 4 \sqrt{\frac{r_1 + r'_2}{3(k'_1 + \frac{k'_2}{f})}} \times \sqrt{\omega_0 T} \text{ [V]}$$

가 되어 손실이 최소인 전압은 $\sqrt{\omega_0 T}$ 에 비례하고 부하율이 감소함에 따라 低下함을 알 수 있고 전압변동에 따른 効率의 变化는 그림 2와 같다.



〈그림 2〉 유도전동기의 전압변동과 효율

그림 2에서 보는 바와 같이 定格負荷에서는 定格電壓에서 最大効率을 나타내고 低負荷에서는 低電壓에서 効率이 좋아짐을 알 수 있다.

그러나 負荷가 變動되는데 速應하여 電源電壓을 變化시키는 것은 不可能하다.

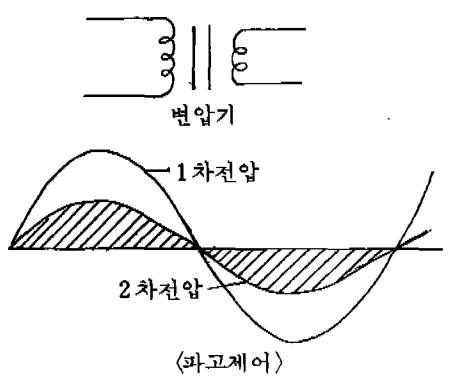
이러한 문제점이 最近 電力用 半導體의 活用으로 해결할 수 있게 되었다.

半導體의 電壓制御方式은 그림 3과 같다.

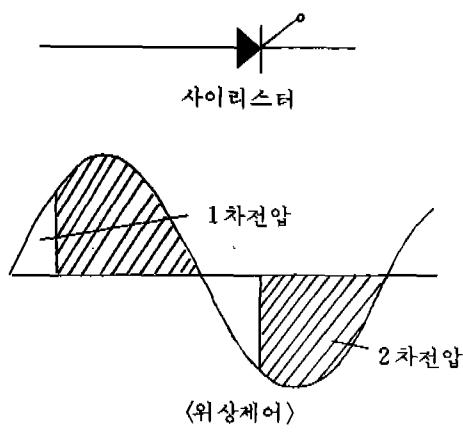
그러나 實際의 波形은 電動機가 誘導負荷이므로 그림 3의 (b)와 같은 형상이 아니고 과도현상에 의해서 그림 4와 같이 일그러진 과형의 전압이 전동기에 가해지고 負荷電流를 檢出해서 Gate 신호 위상을 조정함에 따라 그 폭을 변화시킬 수 있으며 따라서 實效電壓值가 變動될 수 있다.

따라서 이러한 제어방식은 전동기가 低負荷일 때는 低功率, 低効率이 다소 개선되나 定格負荷에서는 제어장치의 損失때문에 미부착시 보다 낮아진다.

그러나 대부분의 電動機는 定格負荷에서 運轉되는 경우가 매우 적으므로 이와 같은 제어방식의 효과가 기대된다.



(a)



(b)

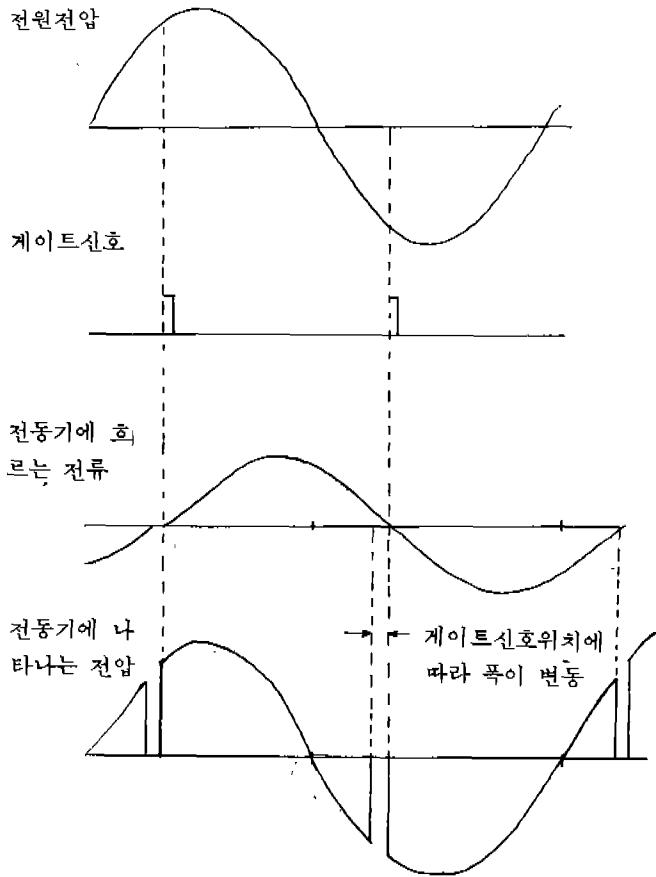
〈그림 3〉 電圧制御 比較

4. 回轉數 制御

電動機는 電力으로 回轉力を 얻는 기기인 만큼 回轉력을 필요로 하는 動力負荷를 回轉數와 關聯시켜 檢討하게 되면 電動機의 消費電力を 最少화할 수 있다.

動力負荷는 토오크와 회전수의 품으로 표시되며 또 토오크는 그 자체가 회전수와 관련되므로 토오크의 性質에 따라서

- ① 토오크가 일정한 부하
- ② 토오크가 회전수의 제곱에 비례하는 부하



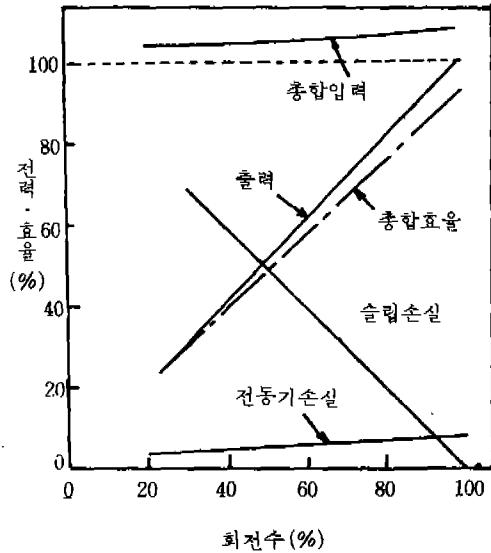
〈그림 4〉 전동기에 나타나는 전압

③ 일정출력의 特殊부하로 나눌 수 있다.

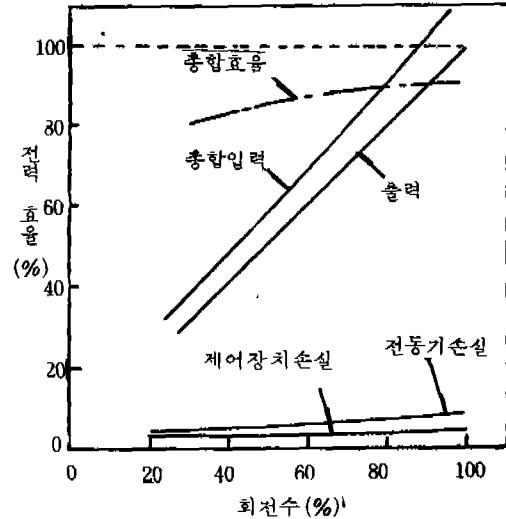
토오크가 일정한 부하로는 크레인, 권상기 등의 중력부하나 천베이어, 초지기 등의 마찰부하를 들 수 있고 토오크가 回轉數의 제곱에 比例하는 負荷로는 펌프, 送風機, Blower等 流体移送負荷가 代表的이다. 이 밖에 一定出力의 負荷로서 정절삭 공작기계, 전동차량 등이 있다.

표 2는 動力負荷의 種類를 나타낸다.

回轉數 制御裝置는 制御對象 機器의 負荷로 하는 制御법위, 제어의 精度 및 機器의 容量과 制御回轉數等에 따라 선택되어져야 할 것이나 같은 特性의 범위에서는 制御効率이 우수한 것



〈그림 5〉 정토오크 부하시 특성(1)
(2차 저항제어, VS 전동기)



〈그림 6〉 정토오크 부하시 특성(2)
(VVVF, 셀비우스방식, 무정류자전동기)

〈표 2〉 動力負荷의 分類

負荷의 種類	實際負荷의 例	關係式	Graph
토오크가 일정한 부하(중력부하, 마찰부하)	크레인, 컨베이 어, 초지기, 펌 p, Compressor	$T = \text{일정}$ $P = kn$	
토오크가 회전수 의 제곱에 비례 하는 부하 (유체부하)	펌프 fan Blower 송풍기	$T \propto n^2$ $P = kn^3$	
출력일정부하 (특수부하)	정밀 삽공작기계 전동차륜	$T \propto \frac{1}{n}$ $P = \text{일정}$	

을 선택해야겠다.

回轉數 制御方法으로 과거부터 사용되어 오던 여러 가지 方法이 있으나 最近 1次周波數 制御方式(VVVF)이 기존의 유도전동기를 그대로 두고 電源側에 制御裝置 附着으로 간단히 設置가 가능하므로 많이 보급되는 추세이다.

과거에 가장 많이 使用되어 오던 권선형 유도전동기의 2次抵抗制御나 와전류 커플링 전동기(V.S motor) 및 유체 커플링 전동기는 低速에서 効率이 极도로 낮아지므로 電氣節約 侧面에서 다른 制御方式으로 改善을 檢討해야 할 것이다.

그림 5와 그림 6은 回轉數 變化에 따른 特性을 나타낸 것이다.

각종 電動機 回轉數 制御方式의 特性은 참고 표와 같다.

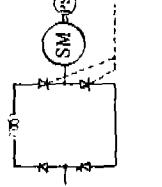
5. 其 他

소형의 電動機에서는 별 問題가 되지 않으나 大容量이나 直流電動機에서는 電動機 冷却을 위해 별도의 電動機를 附着, 구동하게 된다. 이러한 경우는 主電動機의 温度를 감지하여 冷却用電動機를 管理하는 것이 효과적이다.

이 밖에 各種의 機械設備를 自動化하여서 空運轉 時間을 最少化함으로써 不必要한 電力損을 줄여야겠다.

(参考表) 電動機의 回轉數 制御 特性

명 칭	전동기	주파수 제어		주회로구성		제어방식		특장		용도(설적)	
		주파수 제어	전원측	부하측							
2차저항제어	권선형 IM: 유도 (전동기)							2차회로에 저항을 병행시 켜. 속도제어법.	1) 2차전력이 저항에 서 소비되어 저속시 효율이 매우 낮다. 2) 속도제어 범위가 좁다. 3) 구조가 간단하고 가격이 저다 4) 보수가 간단하다.	크레인, 펌프, fan	
극수변환제어	IM							동일권선의 천수변경으로 극수변환	1) 극수변환에 의한 것이므로 속도 제어가 불편하다. 2) 권선형의 구조가 복잡하다.	공작기계, 선박의 악기, 대형 펌프 (100kW이하)	
1차주파수 제어	SM IM IM: {동기} 전동기	他	他	他	RF DCL INV	역변환기의 흡류 사이리스 터제어 V/f 변환		1) 출력주파수 0~200 Hz~1000Hz 가 많다 2) 고정도의 속도제어 3) 부하의 부분적 절터 및 세기동 가능 4) 역률, 효율 양호	고속구동방사기, 원심분리기 초기와인더		
변환제어	전류형인버터 SF제어 (SF : Slip freq.)	IM	IM	IM	RF DCL INV	전기자전류와 slip주파수를 제어		1) 출력주파수 0~120Hz가 많다. 2) IM의 층내 토오크형 부근에서 급 속기억운전 3) 역률, 효율이 우수하고 4상한을 4) 응답성 및 정도가 양호하고 한 속도제어가 용이	1) 중·소용량의 급속기억운전 2) 사이리스터 레오나르드가 용 여되는 일반기계 (4 P~300kW)		

사이리스터변환장치		전동기 주파수 제어	주회로구성	제어방식	특성	용도(설적)
1 형 성 자 주 파 변 환 장 치 제 어 부 하 속	정 전 동 기 주 파 변 환 장 치 제 어 부 하 속	他 動 電 源 轉 流	SCR Commutator로 교류 전력을 공급, 속도제어는 저류진압을 변환하여 행한다 	상용교류를 저류로 변환 1) 환경성, 보수성이 우수하다. 2) 저류기와 동등의 제어성능이 있다. 3) 제어 진자 8와 범주에 따라 제어가 가능 4) 상한운전이 가능 5) 효율이 높다 6) 시동시에 어떤 전류수단 필요 7) 저류제자형기능, 보상전선풀제용기능	초저기, 상하수도용 펌프, 물로워 대형동기기의 스타터	
2 교 류 사 이 리 스 터 모 터 제 어 부 하 속	교류사이리스터 모터 제어부	SM: 電源電流 및 電動機 轉流	他 動 電 源 轉 流	전원주파수를 직접 전동기 주파수로 변환한다.	1) ~ 5) 저류사이리스터와 동일 6) 시동특성 양호 7) 부기능에 의한 특성개선이 곤란 8) 저류식보다 변환효율 양호	저류사이리스터식과 동일 (50kW)
3 정 현 파 사 이 리 스 터 모 터 제 어 부 하 속	정현파사이리스터 모터 제어부	SM: 自 制 IM: 電 源 轉 流	SM: 他 動 (電 源 轉 流)	출력전류파형이 정현파파형이다.	1) 출력주파수 0 ~ 30Hz가 필요 2) 고압, 대용량에 적합 3) 토모크리풀이 매우 척다 4) 역률, 효율이 양호 5) 응답성 정도가 양호 6) 급속기억 4상한 운전	1) 대용량기의 충전속도 운전 2) 급속기억운전 3) 리나어 모터 구동 (15000kW로 가능)
4 1차 전 압 제 어	1차전압제어	IM:	他 動	사이리스터를 양형렬연결, 서로 정·역반사이클을 통하는 무정점 교류 스포커치사용	1) 히드 및 보수가 간단 2) 저속에서 역울과 효율이 나빠진다 그레인, 압축보기, 첨두이어, fan, 불로워, 펌프 (200kW 정도)	

형 식	전동기 전동 기 주파수	시리스터변환장치		주회로구성	제어방식	특 징	용도(설계)
		주파수 제어	전원부 부하측				
2차 차 별 차 제 어	전선형 IM	청자밸비우스	他 電 源 轉 流 制	INV제어장치 자체에 인버터 의 직류전압 변환으로 모터의 2차전선에 흐르는 전류증강 으로 가변속	INV제어장치 자체에 인버터 의 직류전압 변환으로 모터의 2차전선에 흐르는 전류증강 으로 가변속	1) 최고회전속도는 동기속도 2) 최고 대용량기 제작가능 3) 효율 양호 4) 속도제어 범위가 좁은 경우에는 화기용량을 제거할 수 있다. 5) 회생운전 불가능 6) 2차슬립전류가 1NV에 의해 전원 에 반환	1) 속도제어 범위가 중·비용 경기의 한방향 제어 2) 급속기동정지를 행하는 용 도 3) 범프, 볼로워, 일 (6000kW - 420 rpm)
2차 차 별 차 제 어	전선형 IM	코라미	시리스터 포터와 동일 자 자 제 어	DCM의 제자전류를 조정 으로 IM의 2차회로 전류 (DCM직류모터)	DCM의 제자전류를 조정 으로 IM의 2차회로 전류 제어	1) ~ 5) 청자밸비우스와 동일 6) 2차슬립전류를 기계적 출력으로 회수	청자밸비우스법과 동일
초동기 밸비우스	전선형 IM	청자밸비우스	他 電 源 轉 流 制	동기속도 부근에서 전원측 전압의 풀류가 해제된다. 그의 전동기전압을 이용하여 전류를 행한다.	1) 최고회전속도 및 동기속도의 2배 정도 2) 고압, 대용량기제작 가능 3) 효율 양호 4) 한방향운전 및 동기속도이상 운전의 경우 변화기기용량이 차이된다 5) 회생운전 가능	1) 중·비용량 고속기의 한 방향 운전 2) 범프, 볼로워의 구동 3) 비첨금속 알연기	